

Nedávno jsem listoval v minulých ročnících Radiového konstruktéra, jen tak, bez nějakého zvláštního úmyslu. Mám je doma svázané od ročníku 1965. Pak mne napadlo, abych podrobnější prohlídkou zjistil, do jaké míry jsou témata jednotlivých čísel v jednotlivých ročnících „nadčasová“, a současně, do jaké míry se časopisu daří a dařilo plnit jeden z jeho úkolů – vychovávat nový radiotechnický (lépe řečeno elektronický) dorost a další početné obci čtenářů poskytnout to, co dosud neznají, nebo dobře neovládají, ať jde již o poznatky ryze teoretické nebo i praktické.

neboť splnila požadavek, kladený na každý časopis – rychle a pokud možno objektivně informovat o novinkách, vyhovět momentálnímu zájmu (svého času např. zájmu o miniaturní přijímače), pokud je naděje, že uspokojení onoho momentálního zájmu bude mít za následek snahu proniknout do problematiky hlouběji. A jak jsem si ověřil již několikrát, kdo se alespoň jednou chytne drápkem, toho již radiotechnika ze svých spárů nepustí. A to platí jak o holobrádcích, tak i o vousatých dědečcích. Důkazem nad jiné průkazným jsou např. dopisy čtenářů redakci, různé besedy a setkání apod.

## VŠECHNO ODNESE ČAS?

Nevím, jak dalece jsem schopen posuzovat splnění uvedených hledisek, mohu však snad o sobě tvrdit, že jsem zástupcem té maximální části čtenářů, pro níž především je určen Radiový konstruktér. Domnívám se, že těm čtenářům, jímž je elektrotechnika a elektronika buď pouze koníčkem nebo i zaměstnáním a současně koníčkem, je časopis nejen zábavným, ale často i poučným společníkem nejen pro chvíle odpočinku, ale i pro pracovní úkoly v zaměstnání. Je samozřejmé, že to neplatí beze zbytku pro všechna čísla uvedených ročníků – něco skutečně odnese čas a pravděpodobně nikdy nevrátí. To nese sebou technický pokrok. Ovšem i tato čísla s jednoúčelovými náměty byla ve své době užitečná,

Myslím, že v tomto oboru nic nepřijde nazmar, nic z oné škály námětů, konstrukcí, teoretických úvah, přístrojů atd., o nichž se v tomto časopisu pojednávalo. Něco má krátký život, něco delší, něco přetrvává léta, něco poslouží jednorázově, k něčemu se lze vracet. Ne všechno se hodí pro každého, to věděli již staří Římané (quod licet Jovi, non licet bovi), proto bude vždy někdo spokojen, jiný nespokojen a opět jiný rozhořčen. A tak se dostáváme k jádru věci – přál bych si, aby se toto číslo RK líbilo pokud možno nejširšímu okruhu čtenářů, aby si každý mohl najít to, co potřebuje, nebo co se mu líbí a aby co nejméně z uvedených zapojení odnese čas, alespoň ne ten nejblíží.

těším se na shledanou s čtenáři nad stránkami dalších čísel RK a to nejenom čísel se zajímavými a praktickými zapojeními.

## Zdeněk Svobodný

Schéma takového zdroje malého konstantního proudu je na obr. 1.

Napětí ze sekundárního vinutí síťového transformátoru jde přes proměnný odpor  $R_1$  a odpor  $220 \Omega/1 \text{ W}$  na diodu, která ho jednoduše usměrní. Zenerova dioda a odpor  $R_6$  stabilizují jednak usměrněné napětí a jednak předpětí báze tranzistoru 40321.

Proměnným odporem  $R_2$  se nastavuje výstupní konstantní proud v rozmezí 1 až 25 mA. Z obvodu lze odebrat proud 25 mA, je-li odpor  $R_2 = 0$ .

Obvod se uvádí do chodu takto: po sepnutí spínače  $S_1$  se změří voltmetrem napětí na kondenzátoru  $C_1$ . Má být v mezích 125 až 130 V. Není-li tomu tak, lze správné napětí nastavit změnou proměnného odporu  $R_1$ . Je-li napětí na kondenzátoru v uvedených mezích, lze regulovat výstupní proud v rozmezí 1 až 25 mA. O tom se lze přesvědčit stisknutím tlačítka  $Tl$ . Při použití jiného typu tranzistoru nebo různých měřidel bude pravděpodobně nutné změnit pro dosažení uvedených výsledků velikost odporu  $R_3$  – podle vnitřního odporu měřidla a druhu tranzistoru lze odpor jak zvětšovat, tak zmenšovat. Je pouze třeba dávat pozor na to, abychom nepřekročili povolená napětí mezi elektrodami tranzistoru.

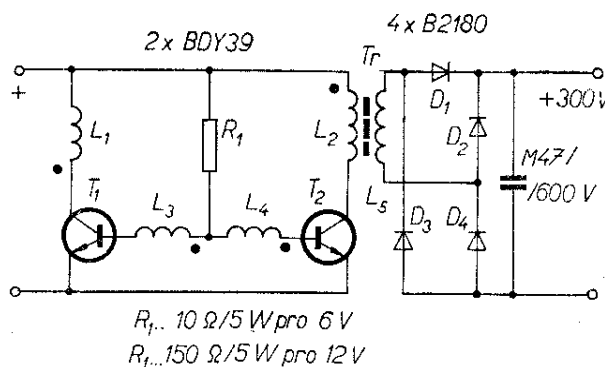
Radio-Electronics, srpen 1970.

### Měnič napětí 6/12 V na 300 V, 25 W

Zařízení na obr. 2 je protitaktní (dvoučinný) oscilátor, který mění stejnosměrné napětí na střídavé s pravouhlým průběhem; střídavé napětí se potom transformuje a popř. usměrňuje k dalšímu použití. (Podstatou protitaktního měniče je, že jeden ze dvou použitých tranzistorů vždy vede, zatímco druhý je uzavřen).

Zařízení na obr. 2 dává výstupní stejnosměrné napětí 300 V s možností odběru 25 W. Napájecí napětí je 6 V, alternativně 12 V.

Při napájení 6 V je odběr proudu z baterie 8 A, špičkový proud kolektoru je 9 A, možný trvalý odběr stejnosměrného napětí 300 V je 83 mA. Kmitočet měniče



Obr. 2. Měnič napětí 6, popř. 12 V na stejnosměrné napětí 300 V, 25 W

je asi 3 000 Hz. Tranzistory jsou typu BDY39, odpor  $R_1$  je  $10 \Omega/5 \text{ W}$ , usměrňovací diody jsou typu B2180. Transformátor je na jádru EE42T26 se vzduchovou mezerou 1 mm. Vinutí  $L_1 = L_2$  má 16 z drátu o  $\varnothing 1,2 \text{ mm CuL}$ , vinutí  $L_3 = L_4$  má 10 z drátu o  $\varnothing 0,22 \text{ mm CuL}$  a vinutí  $L_5$  má 1 200 z drátu o  $\varnothing 0,2 \text{ mm CuL}$ .

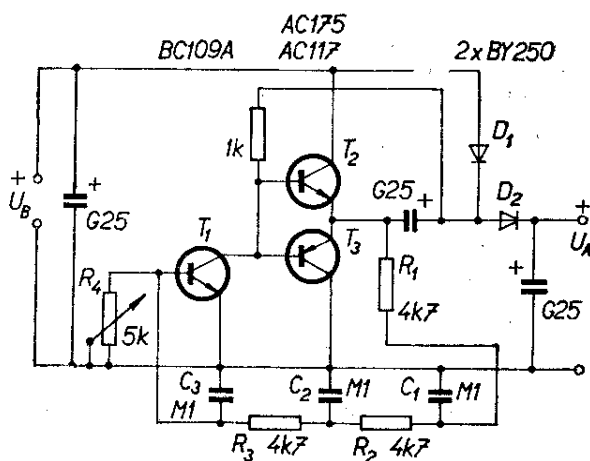
Při napájení napětím 12 V je odběr proudu z baterie 3 A, 3 A je i kolektorový špičkový proud, výstupní napětí a jmenovitá zátěž jsou tedy stejné jako při napájení napětím 6 V, tj. 300 V, 25 W; stejný je tedy i maximální možný stálý odběr 83 mA. Stejný je i kmitočet měniče – 3 000 Hz.

Tranzistory jsou opět typu BDY39, odpor  $R_1$  je  $150 \Omega$ , ostatní součásti jsou stejné, kromě transformátoru:  $T_r$  je na jádru EE42T26,  $L_1 = L_2$  má 32 z drátu o  $\varnothing 0,9 \text{ mm CuL}$ ,  $L_3 = L_4$  mají 9 z drátu o  $\varnothing 0,22 \text{ mm CuL}$  a  $L_5$  má 1 030 z drátu o  $\varnothing 0,2 \text{ mm CuL}$ . Vzduchová mezera je 1 mm.

Siemens Halbleiter Schaltbeispiele 1970.

### Měnič napětí bez transformátoru

Jednoduchý měnič stejnosměrného napětí na obr. 3 je vhodný především tam, kde nevystačíme s běžnými bateriemi 6, 9 nebo 12 V (např. v motorových vozidlech). Je vhodný např. i pro malé vysílače, u nichž je výhodné napájet koncový stupeň vyšším napětím, než jaké má použitá baterie (rozměry!). Poslouží i pro ladění kapacitními diodami v přijímačích, jejichž napájecí napětí je pro



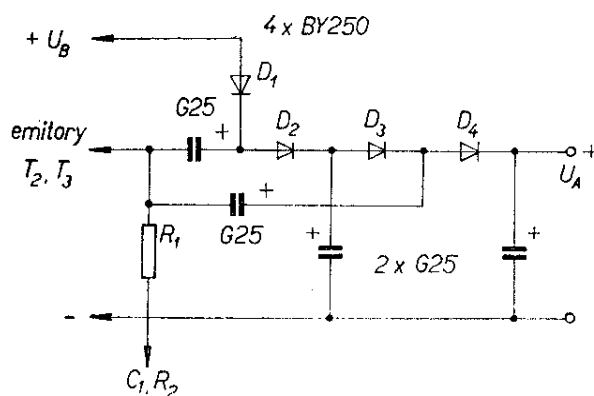
Obr. 3. Měníč stejnosměrného napětí bez transformátoru

dokonalé využití diod příliš malé apod. Kromě toho je výhodný i tím, že neruší po akustické stránce (obvykle je kmitočet měniče slyšitelný, neboť se pohybuje kolem 1 až 10 kHz a jádro transformátoru na tomto kmitočtu „hraje“).

Základem měniče je (jak je to běžné) oscilátor, jehož výstupní napětí se zdvojuje, popř. násobí čtyřmi (obr. 3, 4). Měníč pracuje jako dvoučinný, jehož výkonový stupeň je osazen dvojicí doplňkových tranzistorů AC117 a AC175. Jako budič se používá tranzistor BC109A.

Zapojení výkonového zesilovače je podobné zapojení koncových nf stupňů bez transformátorů v rozhlasových přijímačích. V měniči je tento koncový stupeň však silně přebuzen tak, aby pracoval ve spínacím režimu. Tranzistory  $T_2$  a  $T_3$  jsou proto otevřeny střídavě, takže v bodu, kde jsou spojeny jejich emitory, je napětí pravoúhlého průběhu. Silné přebuzení má za následek, že ztráta koncových tranzistorů je poměrně malá, i když jsou buzeny až na zbytkové napětí kolektoru. Vzhledem k tomu, že tranzistory pracují ve spínacím režimu, odpadá i nastavování pracovního bodu – proto mohou být např. spojeny obě báze, což má blahodárný vliv i na dobrou teplotní stabilitu.

Činnost obvodu ovládá trojitý člen RC,  $C_1$  až  $C_3$ ,  $R_1$  až  $R_3$ . Tento člen RC způsobuje při kmitočtu asi 1 700 Hz otočení fáze o  $180^\circ$ . Tranzistor  $T_1$  sám



Obr. 4. Měníč stejnosměrného napětí bez transformátoru – část pro násobení čtyřmi

otáčí fázi o  $180^\circ$ ; koncový stupeň, který pracuje v zapojení se společným kolektorem, fázi neotáčí. Člen RC spolu s tranzistorem  $T_1$  otáčeji tedy fázi o  $360^\circ$ .

Omezení amplitudy, obvyklé u běžných generátorů RC, se v tomto zapojení nepoužívá proto, aby přebuzení koncových tranzistorů bylo co největší, čímž se dosáhne přesně definovaného spínání.

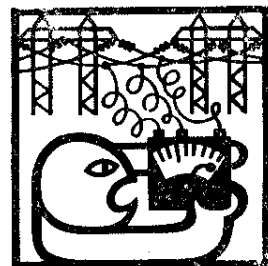
Odpory trojitého členu RC umožňují zavést stejnosměrnou zpětnou vazbu na bázi tranzistoru  $T_1$ ; zpětná vazba stabilizuje pracovní bod  $T_1$  a tím i souměrnost spínání. Proměnným odporem  $R_4$  v bázi  $T_1$  se nastavuje pracovní bod v závislosti na použitém napájecím napětí.

O správné činnosti obvodu se přesvědčíme tím, že měříme napětí v bodě A (emitory koncových tranzistorů, elektrolytický kondenzátor  $250 \mu\text{F}$  a odpor  $R_1$ ). Napětí se musí měnit mezi nulou a napětím, rovným napájecímu napětí (přesněji mezi nulou a špičkovým napětím asi 8,5 V při napájecím napětí 9 V). Toto střídavé napětí lze dále zdvojit nebo znásobit čtyřmi – oba způsoby jsou zřejmé z obrázků.

Obvod lze použít pro napájecí napětí  $U = 6, 9$  nebo  $12 \text{ V}$  – technické údaje pro tato napájecí napětí jsou v tabulce.

První tři údaje platí pro zapojení se zdvojovačem, další tři pro zapojení s násobičem čtyřmi.

Funktechnik  
č. 18/1968.



$U$ [V]	$I$ [mA]	$U_{\text{výst}} \text{ při } I_{\text{výst}} = 100 \text{ mA}$ [V]	$U_{\text{výst}} \text{ při } I_{\text{výst}} = 0$ [V]	$R_i$ [Ω]	$\eta$ [%]
6	215	9,5	10,6	12	72
9	221	15,2	16,5	13	76
12	228	21,2	22,5	13	77
6	320	12	15,1	31	63
9	330	21,3	24	27	71
12	338	29,5	32	25	71,5

### Nabíječka baterií se samočinným vypínáním

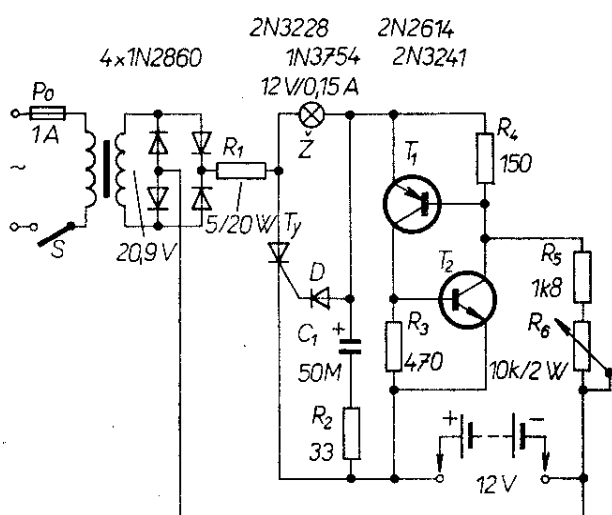
Přístroje na obr. 5 a 6 slouží k nabíjení baterií do motorových vozidel s napětím 12 a 6 V. Jsou-li baterie nabity, přístroj samočinně přeruší nabíjení a rozsvítí se indikační žárovka; baterií pak protéká pouze jakýsi „zbytkový“ proud.

Nabíječka pro baterie 12 V se může používat k nabíjení jakékoli baterie o napětí 12 V – největší nabíjecí proud je 2 A. Je-li sepnut síťový spínač, usměrněný proud nabíjí přes odpor  $R_1$ ,  $R_2$  a žárovku  $Z$  kondenzátor  $C_1$ . Nabije-li se kondenzátor na plné usměrněné napětí, zvětší se kladné napětí na anodě diody  $D$  tak, že se dioda  $D$  otevře. Napětí na

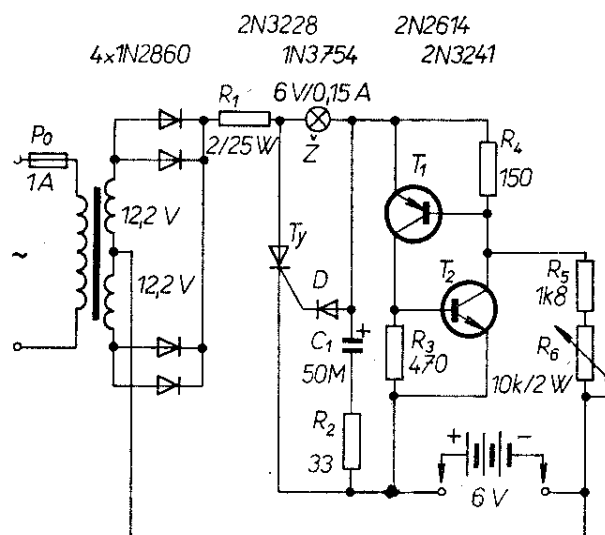
diodě vyvolá proud řídící elektrodou tyristoru a tyristor se otevře. Tyristor a nabíjená baterie tvoří potom plnou zátěž pro proud, usměrněný můstkovým usměrňovačem. Nabíjecí proud baterie je úměrný rozdílu napětí na výstupu usměrňovače a napětí nabíjené baterie.

Odpor  $R_1$  slouží k omezení proudu (k ochraně usměrňovacích diod proti přetížení) v tom případě, je-li baterie zcela vybita. Tyristor je během nabíjení otevřen vždy tak, že vede téměř po celých 180° půlvln usměrněného napětí do té doby, dokud se baterie nenabije.

Má-li baterie jmenovité napětí, oba tranzistory elektronického spínače  $T_1$  a  $T_2$  se uvedou do vodivého stavu (přesně lze tento stav definovat nastavením



Obr. 5. Přístroj k nabíjení baterií do motorových vozidel s napětím 12 V



Obr. 6. Přístroj k nabíjení baterií do motorových vozidel s napětím 6 V

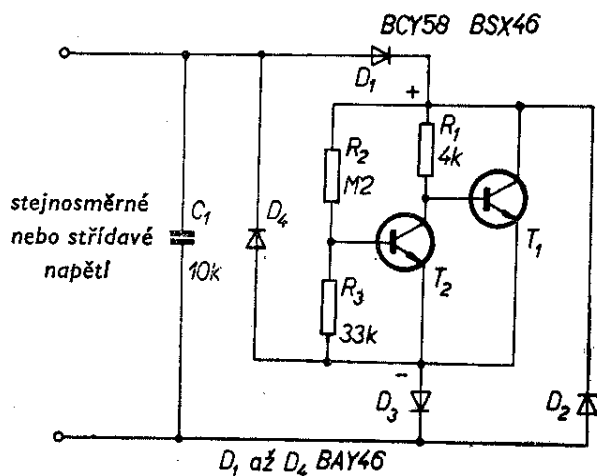
proměnného odporu  $R_6$ ). Oba tranzistory se velmi rychle dostanou do saturace a tím vytvoří pro náboj kondenzátoru  $C_1$  vybíjecí obvod s velmi malou impedancí. Kondenzátor se pak vybíjí přes oba tranzistory a odpor  $R_2$  tak, že je na něm napětí asi 1 V. Toto napětí je tak malé, že dioda  $D$  nevede a proto nevede ani tyristor. Současně se rozsvítí i žárovka, indikující nabití baterie. Proud, tekoucí obvodem žárovky ( $R_1$ , žárovka, tranzistory spínače, baterie) při nabití baterie je asi 150 mA.

Na obr. 6 je obvod k nabíjení baterie 6 V. Je zapojen shodně jako obvod na obr. 5, až na velikost odporu  $R_1$  a usměrňovač. V tomto zapojení dodává zdroj proud do baterie až 3,2 A. Žárovka musí být samozřejmě na napětí 6 V a pro proud 150 mA.

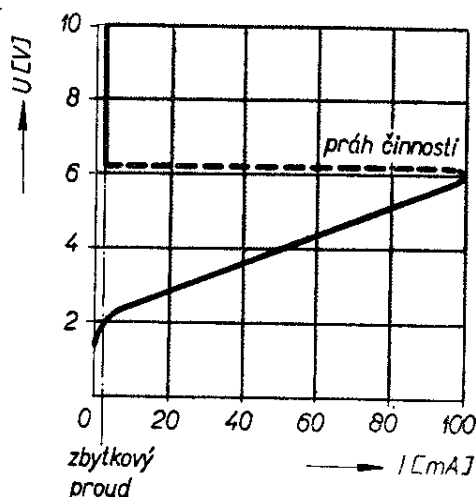
RCA transistor manual 1966.

### Bipolární nadproudová ochrana

Elektronické ochrany se používají u tranzistorových obvodů především pro svoji rychlost. Nadto se mají vyznačovat i přesně určeným prahem citlivosti (tj. přesně definovaným bodem činnosti) a malým zbytkovým proudem ve vypnutém stavu. Dalším, již ne tak běžným požadavkem je, aby se po odstranění poruchy jejich činnost samočinně přerušila. Aby se po odstranění poruchy nebo přetížení (zkratu) uvedl tranzistorový obvod do běžné činnosti v co nejkratší době, musí mít pojistka velmi krátkou



Obr. 7. Elektronická pojistka



Obr. 8. Závislost výstupního napětí na odebíraném proudu pro pojistku z obr. 7

dobu zotavení, tj. musí se její činnost přerušit co nejdříve.

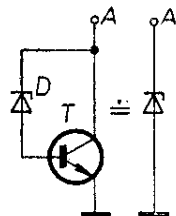
Na obr. 7 je zapojení elektronické pojistky, která pracuje jak při napájení stejnosměrným, tak i střídavým proudem 60 V. Diody slouží jednak jako usměrňovač (při napájení střídavým proudem), jednak jako ochrana proti přepólování obvodu při napájení stejnosměrným proudem.

Za běžného provozu teče proud přes tranzistor  $T_1$ , jehož báze má předpětí, dané velikostí odporu  $R_1$ . Překročí-li odebíraný proud dovolenou velikost, zvětší se zbytkové napětí tranzistoru  $T_1$ . Přes napěťový dělič s odpory  $R_2$  a  $R_3$  otevře toto větší napětí tranzistor  $T_2$ . Tranzistor  $T_2$  tedy vede a zvětší se spád napětí na odporu  $R_1$ , což má za následek uzavření tranzistoru  $T_1$ . Jako zbytkový proud lze nyní označit proud tekoucí odporem  $R_1$  a tranzistorem  $T_2$ .

Na obr. 8 je závislost napětí na proudu této pojistky. Pojistka je nastavena tak, aby vypínala zdroj při proudu 100 mA; změnou odporů děliče v bázi  $T_2$  lze ovšem určit vypínací proud v širokém rozmezí. Siemens Halbleiter Schaltbeispiele 1969.

### Zenerova dioda trochu jinak

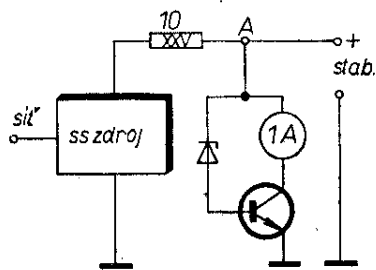
Zajímavý článek o experimentu se Zenerovými diodami byl v loňském roce uveřejněn v časopisu Radio-Electronics. V podstatě jde o způsob, jak použít Ze-



Obr. 9. Výkonová Zenerova dioda a její náhrada diodou a tranzistorem

nerovy diody s malým ztrátovým výkonem v obvodech, v nichž by měly mít velký ztrátový výkon. Autor uvádí, že běžná Zenerova dioda se ztrátou asi 250 mW může být zapojena podle obr. 9 v sérii s bází výkonového křemíkového tranzistoru, toto spojení pak pracuje jako výkonová Zenerova dioda a lze ho použít i v takových obvodech, v nichž by se běžně musela použít Zenerova dioda se ztrátou 50 až 100 W.

Zapojení na obr. 9 jsou elektricky podobná, mají i podobné vlastnosti. Velmi zjednodušeně lze k zapojení na obr. 9 říci, že se napětí Zenerovy diody „zesiluje“ tranzistorem; z jiného pohledu lze říci, že Zenerova dioda stabilizuje napětí mezi bodem A a zemí a že tranzistor propouští pouze proud, potřebný ke správné činnosti diody. Klíčovým faktem je, že napětí mezi bodem A a zemí bude vždy rovno součtu Zenerova napětí diody a napětí báze – emitor tranzistoru. A protože se přibližně stejné napětí objeví jak na tranzistoru, tak na diodě, ztráta na tranzistoru bude vždy větší než ztráta na diodě, poteče-li jím větší proud. Přibližný výpočet obvodu je velmi jednoduchý – stejnosměrný proudový zesilovací činitel tranzistoru v zapojení se společným emitorem je činite-



Obr. 10. Základní zapojení pro zkoušení vlastností obvodu Zenerova dioda-tranzistor

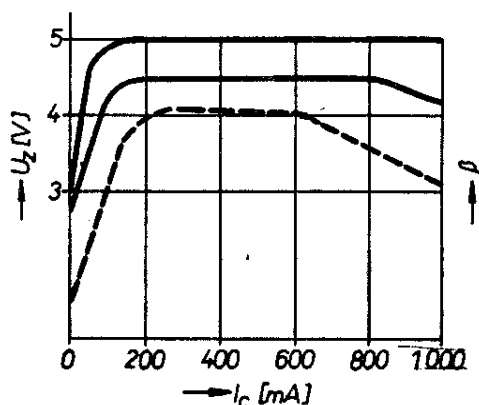
lem, určujícím zesílení tranzistoru. Má-li např. tranzistor ss proudový zesilovací činitel  $B$  asi 50, bude jeho kolektorový proud padesátkrát větší, než je proud báze. Bude mít tedy v popsaném obvodu asi padesátkrát větší ztrátu než Zenerova dioda.

Činnost obvodu byla vyzkoušena v zapojení podle obr. 10. Jako zdroj stejnosměrného napětí sloužil neregulovaný zdroj. Zenerova dioda byla neznámého původu se Zenerovým napětím 4,7 V a se ztrátou maximálně 250 mW. Tranzistor byl typu D27C, což je křemíkový tranzistor s max. ztrátou 8 W firmy General Electric. Tranzistor má pouze jednu vlastnost, která není vždy u tranzistorů běžná – jeho zesilovací činitel je velmi málo závislý na proudu kolektoru.

Je-li napětí ze zdroje menší, než je Zenerovo napětí diody, chová se obvod jako Zenerova dioda v nevodivém stavu, obvodem prochází pouze zbytkový proud tranzistoru.

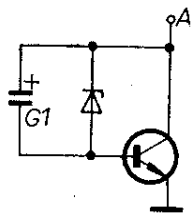
Je-li napětí ze zdroje poněkud větší než je Zenerovo napětí diody, Zenerova dioda začíná vést, protéká jí však pouze malý proud. Tento malý proud, tekoucí i bází tranzistoru, vyvolá velký proud kolektoru (proud kolektoru je závislý, jak jsme řekli, na proudovém zesilovacím činiteli tranzistoru). Obvod se pak chová jako výkonová Zenerova dioda, neboť každá malá změna napětí se změní v odpovídající změnu proudu.

Údaje pro zapojení na obr. 10 a výsledky měření jsou na obr. 11. Horní křivka

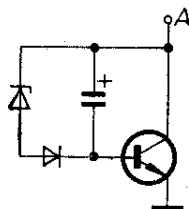


Obr. 11. Grafické znázornění některých závislostí pro zapojení na obr. 10 a pro součásti tohoto zapojení

Je třeba se ještě zmínit o tom, že kondenzátor v bázi tranzistoru vyhlazuje usměrněný proud, který regulujeme a že jeho vyhlazovací účinky jsou závislé na



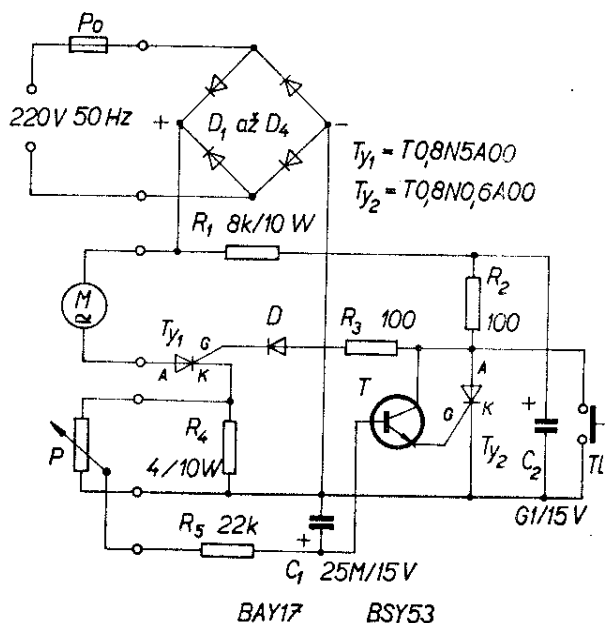
Obr. 12. Omezení šumu zapojení z obr. 10



**Obr. 13. Jemné nastavení Zenerova napětí kombinace Zenerova dioda-tranzistor diodou (viz text)**

## Ochrana motoru proti přetížení

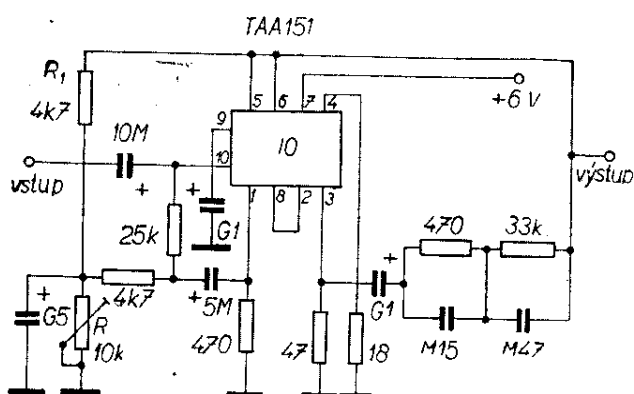
**Příklad ochranného spínače na obr. 14** je určen pro všechny univerzální motory s maximálním výkonem 200 W. Zařízení se napájí síťovým napětím, které se usměrňuje můstkovým usměrňovačem.



Obr. 14. Ochrana univerzálního motoru  
proti přetížení

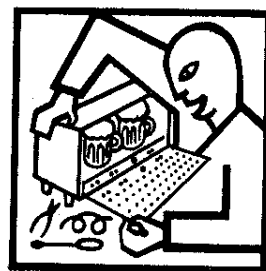


Zběžce potenciometru se napětí vede na odpor  $R_5$  a kondenzátor  $C_1$ , jejichž velikost určuje časovou konstantu obvodu. Obvod RC totiž zabezpečuje, že se v činnosti zařízení neprojeví vliv velkých napěťových impulsů při spouštění motoru. Stejnosměrné napětí na kondenzátoru  $C_1$

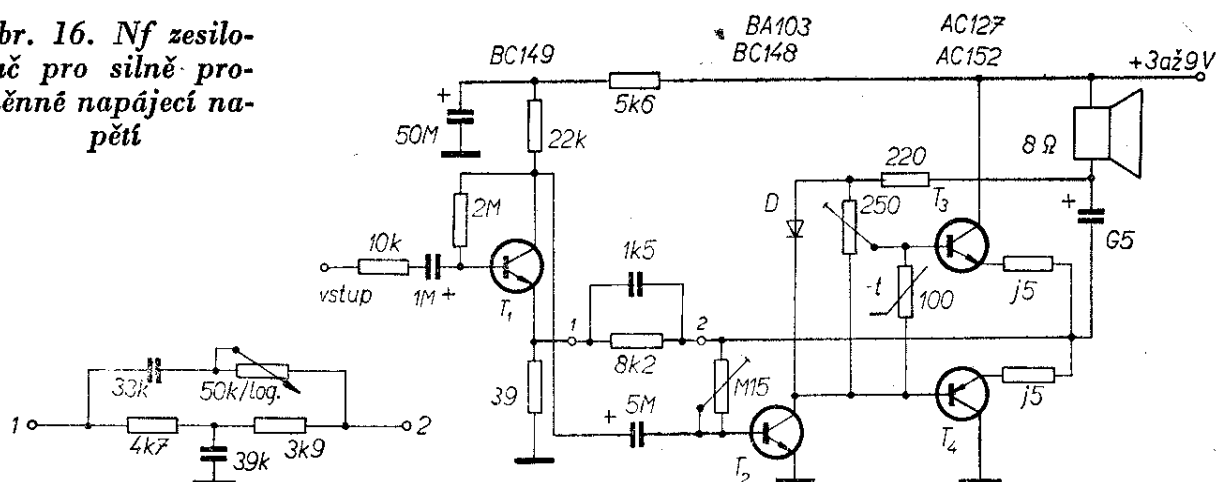


Elektronik č. 11/1970.

Pracovní bod celého obvodu je určen poměrem odporů napětového děliče z odporu  $R_1$  (4,7 k $\Omega$ ) a potenciometru  $P_1$  (10 k $\Omega$ ). Napájecí napětí je 6 V, maximální odběr ze zdroje je 14 mA, maximální vstupní napětí (o kmitočtu 1 000 Hz) 20 mV, maximální výstupní napětí při vstupním napětí 1 mV a kmitočtu 1 000 Hz je 80 mV.



**Obr. 16. Nf zesilovač pro silně proměnné napájecí napětí**



**Obr. 17. Doplnkový obvod k zapojení na obr. 16 k regulaci barvy zvuku**

Napětové zesílení na kmitočtu 1 000 Hz je asi 38 dB. Odstup signál/šum na kmitočtu 1 000 Hz a při vstupním napětí 10 mV je asi 50 dB. Integrovaný obvod odpovídá našemu typu MAA325. Siemens Halbleiter Schaltbeispiele 1969.

### Nf zesilovač pro silně proměnné napájecí napětí

Častou nevýhodou především amatérských (avšak i některých profesionálních) nf zesilovačů v přenosných rozhlasových přijímačích je, že nepracují správně při poklesu napájecího napětí baterií. Zesilovač na obr. 16 pracuje bez zkreslení v rozmezí napájecích napětí 3 až 9 V.

Zesilovač lze doplnit i obvodem na obr. 17 k regulaci vysokých kmitočtů. Obvod

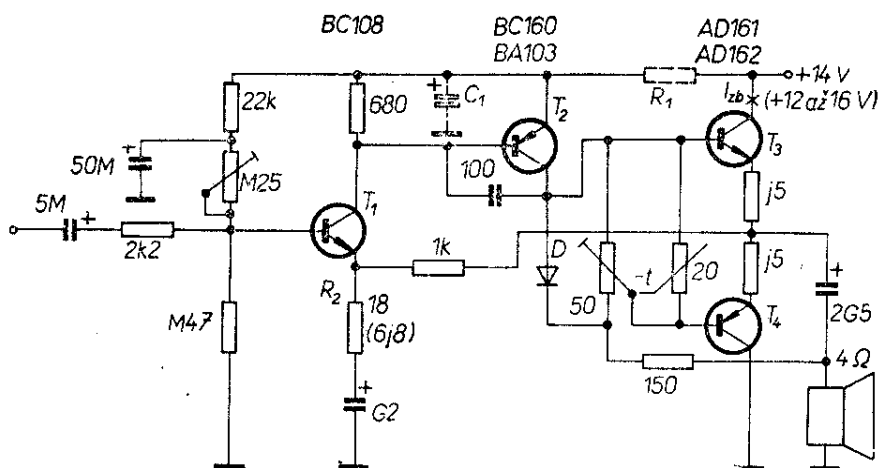
se zapojí do emitoru  $T_1$  a společný bod emitorů koncových tranzistorů (mezi body 1 a 2).

Jmenovité napájecí napětí je 7,5 V, bez signálu je odběr proudu 19 mA, při vybuzení na jmenovitý výkon (630 mW) je odběr proudu asi 145 mA. Zatěžovací impedance je 8 Ω, kmitočtový rozsah (pro 3 dB) asi 80 až 19 000 Hz. Vstupní napětí pro jmenovitý výkon je 24 mV, vstupní odpor je 100 kΩ. Odstup cizích napětí při výkonu 100 mW je 74 dB, zpětná vazba 1 : 2, výkonové zesílení 80 dB.

Siemens Halbleiter Schaltbeispiele 1969.

### Nf zesilovač s nastavitelným vstupním odporem

Na obr. 18 je nf zesilovač pro výstupní výkon 4 W s nastavitelným vstupním odporem. Vstupní obvod je osazen křemíkovým tranzistorem  $T_1$  a je pro stejnosměrný i střídavý proud vázán se středo-



**Obr. 18. Nf zesilovač 4 W s nastavitelným vstupním odporem**

$$10 \cdot \frac{3}{71} R_K$$

vým bodem koncové dvojice tranzistorů. Tímto způsobem se na středovém bodu koncových tranzistorů udržuje konstantní napětí. Aby se zmenšil vliv střídavé záporné zpětné vazby, je v emitoru  $T_1$  zapojen sériový člen  $RC$ . Jako budič pracuje křemíkový tranzistor p-n-p, jehož báze je galvanicky spojena s kolektorem  $T_1$  (tranzistory opačné polarity). Dvojice koncových doplňkových germaniových tranzistorů má pracovní bod stabilizován jednak křemíkovou diodou a jednak termistorem jak proti napěťovým, tak proti teplotním změnám.

Změnou odporu  $R_2$  v emitoru  $T_1$  lze změnit vstupní citlivost zesilovače. Tak lze např. získat vstupní citlivost 100 mV pro jmenovitý výkon, je-li  $R_2 = 18 \Omega$ . Je-li  $R_2 = 6,8 \Omega$ , je vstupní citlivost 48 mV. V druhém případě bude ovšem vzhledem k malé zpětné vazbě spodní mezní kmitočet vyšší.

Je-li napájecí napětí málo vyhlazeno, lze použít filtrační člen  $RC$  (ve schématu čárkovaně). Pro zajímavost je v následující tabulce přehled několika veličin při různých odporech a kapacitách kondenzátoru členu  $RC$ ;  $U_v$  je brumové napětí na výstupu,  $U_b$  je brumové napětí stejnosměrného napájecího napětí,  $A_b$  je odstup brumového napětí. Výstupní odpor generátoru signálu byl 200  $\Omega$ .

$R_1$ [ $\Omega$ ]	$C_1$ [ $\mu F$ ]	$U_v$ [mV]	$U_b/U_v$ [dB]	$A_b$ [dB]	$P$ [W]
—	—	55	25,2	21,2	4,4
10	1 000	11,7	38,6	34,6	4,1
10	2 500	4,8	45,4	42,4	4,1
20	1 000	5,3	45,5	41,5	3,9
30	1 000	3,6	48,8	44,8	3,7

Napájecí napětí je 12 až 16 V, jmenovité 14 V, spotřeba proudu bez signálu je 63 mA, při jmenovitém výstupním výkonu (4,4 W) je 575 mA. Zatěžovací impedance je 4  $\Omega$ , vstupní odpor je 100 k $\Omega$  a vstupní citlivost 100 mV při  $R_2 = 18 \Omega$ , popř. 47 k $\Omega$  a 48 mV při  $R_2 = 6,8 \Omega$ . Kmitočtový rozsah pro 3 dB je pro obě velikosti  $R_2$  asi 270 až 30 000 Hz, výkonové

zesílení 76, popř. 79 dB, odstup cizích napětí (pro výstupní výkon 100 mW) 82, popř. 77 dB.

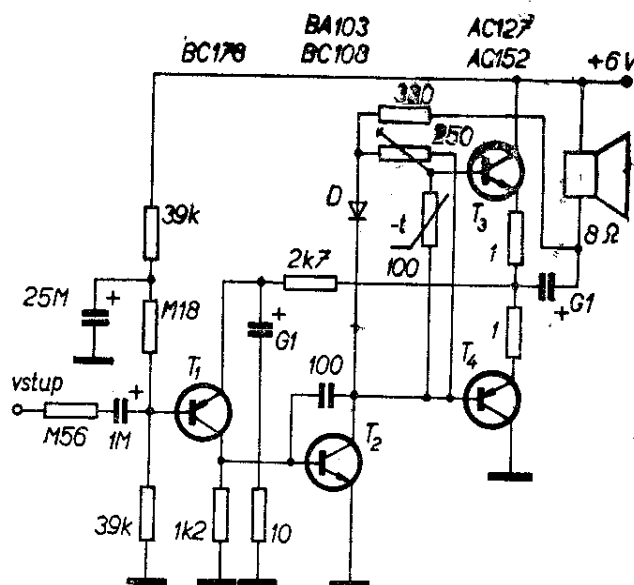
Siemens Halbleiter Schaltbeispiele 1969.

## Nf zesilovač pro přenos řeči

Pro některá použití lze konstruovat nf zesilovače podstatně jednodušeji, než je obvyklé. Jde především o použití v telekomunikacích (např. i v přijímačích pro amatérská pásma), pro hlasité telefony a všude tam, kde vyžadujeme přenos pouze části nf pásma. Stavba takového zesilovače je obvykle levnější a lze použít i méně jakostní a méně náročné součásti. Příklad zapojení takového jednoduchého nf zesilovače (slouží pro přenos řeči) je na obr. 19.

Zesilovač byl navržen pro mezní spodní kmitočet asi 300 Hz, což umožnilo použít elektrolytické kondenzátory malých kapacit.

Vstupní obvod zesilovače je konstruován s tranzistorem p-n-p, pracujícím v zapojení se společným emitorem. Jako budič koncového doplňkového páru tranzistorů slouží tranzistor  $T_2$ , křemíkový tranzistor vodivosti n-p-n. Kombinací tranzistorů s opačným typem vodivosti lze ušetřit



Obr. 19. Jednoduchý nf zesilovač s omezeným přenosem signálů okrajových kmitočtů nf pásma

vazební elektrolytický kondenzátor. Na tranzistor budiče jsou přímo připojeny báze koncové dvojice tranzistorů, jejichž pracovní bod je stabilizován proti změnám teploty termistorem  $100\ \Omega$ . Koncové tranzistory není třeba umisťovat na chladič, nepožadujeme-li větší výstupní výkon než  $400\ \text{mW}$ . Do výstupního výkonu  $300\ \text{mW}$  je činitel zkreslení menší než  $3\%$ .

Napájecí napětí je  $6\ \text{V}$ , spotřeba (bez vybuzení) je asi  $12\ \text{mA}$ , při vybuzení na jmenovitý výkon ( $400\ \text{mW}$ ) je spotřeba  $100\ \text{mA}$ . Zatěžovací impedance je  $8\ \Omega$ , kmitočtový rozsah (pro  $3\ \text{dB}$ ) je asi  $300$  až  $20\ 000\ \text{Hz}$ . Vstupní napětí pro jmenovitý výstupní výkon je asi  $300\ \text{mV}$ , vstupní odpor je  $600\ \text{k}\Omega$ .

Siemens Halbleiter Schaltbeispiele 1969.

### Předzesilovač pro hudební soubory „Vibrasonic“

Blokové schéma předzesilovací jednotky pro kytarové skupiny je na obr. 20. Předzesilovací jednotka slouží k zesílení signálu dvou kytar, doprovodných nebo basových, popř. jedné doprovodné a jedné basové, popř. může být jedna z nich nahrazena i sólovou kytarou. Vstupy pro kytary mají svoji vlastní regulaci síly signálu. Zvláštní vstup slouží k připojení mikrofonu, a to buď s malou impedancí nebo s velkou impedancí (s transformátorem nebo bez transformátoru). I úroveň signálu z mikrofonu lze na výstupu předzesilovače řídit potenciometrem. Zařízení má i jakési tremolo, které poskytuje nový

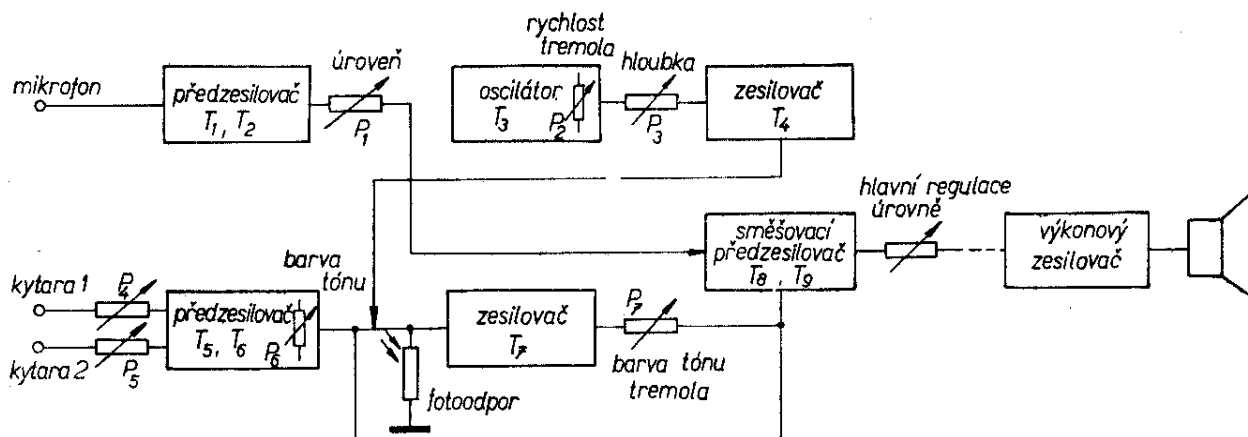
druh zvuku, lze řídit jak hloubku tremola, tak i jeho rychlost a úroveň. Nožním pedálem lze uvést v činnost kvákadlo (wah-wah). Zařízení má i různé potenciometry, jimiž lze v širokých mezích řídit barvu zvuku a dosahovat tak nebývalých zvukových efektů.

Výstupy ze všech pomocných vstupních obvodů se vedou do směšovacího předzesilovače s tranzistory  $T_8$  a  $T_9$ , na jehož výstupu je hlavní regulátor hlasitosti, z jehož běžce jde pak signál do výkonového zesilovače.

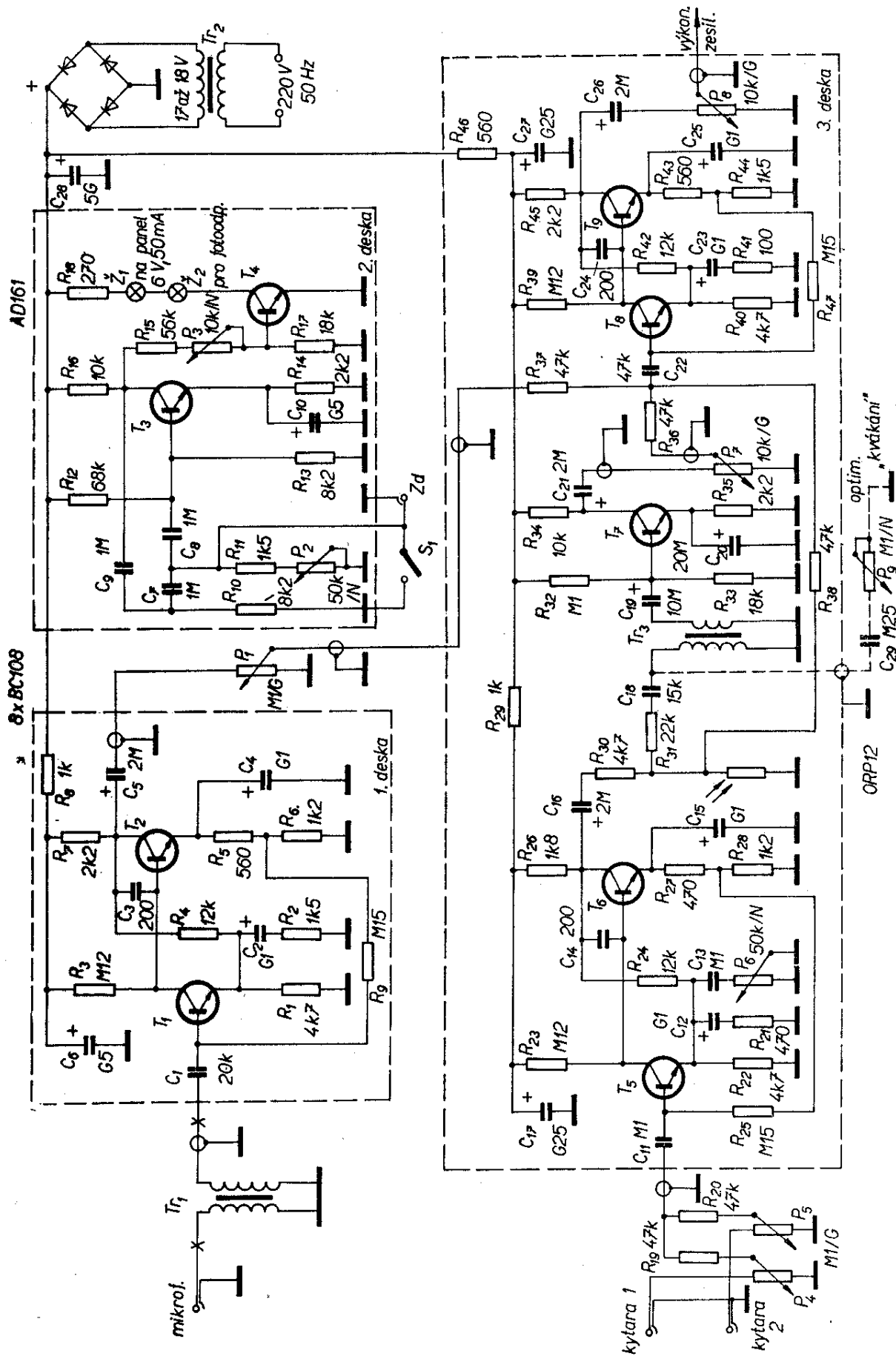
Oba dva vstupy pro kytary (obr. 21) jsou určeny pro signál ze snímačů se střední nebo velkou výstupní impedancí. Pro plné vybuzení je třeba signál ze snímače  $40\ \text{mV}$ . Vstup pro mikrofon je určen pro připojení mikrofonů s impedancí větší než  $200\ \Omega$ , pro připojení mikrofonů s impedancí  $20$  až  $30\ \Omega$  se musí použít přizpůsobovací transformátor. Impedance vstupu mikrofonního zesilovače je asi  $100\ \text{k}\Omega$  a není vhodná pro připojení krystalových mikrofonů. Tranzistory  $T_1$  a  $T_2$  pracují jako mikrofonní předzesilovač.

Předzesilovač pro kytary s tranzistory  $T_5$  a  $T_6$  je téměř shodný s předzesilovačem pro mikrofon, navíc má pouze potenciometr k řízení barvy tónu; potenciometrem lze zdůraznit tóny kmitočtu  $10\ 000\ \text{Hz}$  až o  $15\ \text{dB}$ . Výstup předzesilovače pro kytaru se vede jednak na fotoodpor, jednak na vstupní transformátor obvodu kontroly tremola a jednak na směšovací předzesilovač (přes odpor  $R_{38}$ ).

Tranzistor  $T_3$  je zapojen jako oscilátor. Zdířky  $Zd$  slouží k připojení nožního spí-



Obr. 20. Blokové schéma předzesilovací jednotky pro kytarové skupiny



Obr. 21. Schéma zapojení předzesilovací jednotky pro kytarové skupiny

nače tremola. Tranzistor  $T_4$  slouží ke kontrole tremola, musí být montován na malém chladiči. Jedna ze žárovek v jeho kolektoru ovládá činnost fotoodporu ORP12 a druhá je vyvedena na panel, kde slouží k optické kontrole tremola.

Pracuje-li oscilátor s  $T_3$ , mění se amplituda signálu kytar s kmitočtem asi 5 až 10 Hz. Výsledný signál pak mění svoji harmonickou strukturu průchodem primárního vinutí  $Tr_3$  a sériovým členem RC, 22 k $\Omega$ , 15 nF. Na výstupu zesilovače s  $T_7$  se tedy objeví jednak zesílený původní signál z kytar a jednak upravený signál z obvodu tremola. Oba signály jsou ve fázi. Výsledkem je komplexní změna vyšších harmonických kmitočtů signálů z kytar a velmi zajímavé zvukové efekty. Navíc lze zvuk upravit jednak ovládacími prvky tremola (hloubka, rychlost, barva tónu), jednak potenciometrem  $P_6$  (barva tónu v kytarovém předzesilovači). To poskytuje velké možnosti ve volbě výsledného zvuku a přináší některé zcela nové druhy zvuků, zvláště upravuje-li se zvuk navíc pedálem wah-wah.

Celá předzesilovací jednotka používá běžné součástky. Všechny tranzistory lze snadno nahradit našimi typy KC508, jako  $T_4$  lze použít libovolný germaniový tranzistor se ztrátou, odpovídající použitým žárovkám. Bližší údaje nejsou v originálu uvedeny pouze u transformátoru  $Tr_3$  a fotoodporu ORP12 – zde bude záležet na technické zdatnosti konstruktéra, jak si s náhradou poradí. Je pravděpodobné, že

jako  $Tr_3$  lze použít některý z transformátorů pro tranzistorové přijímače.

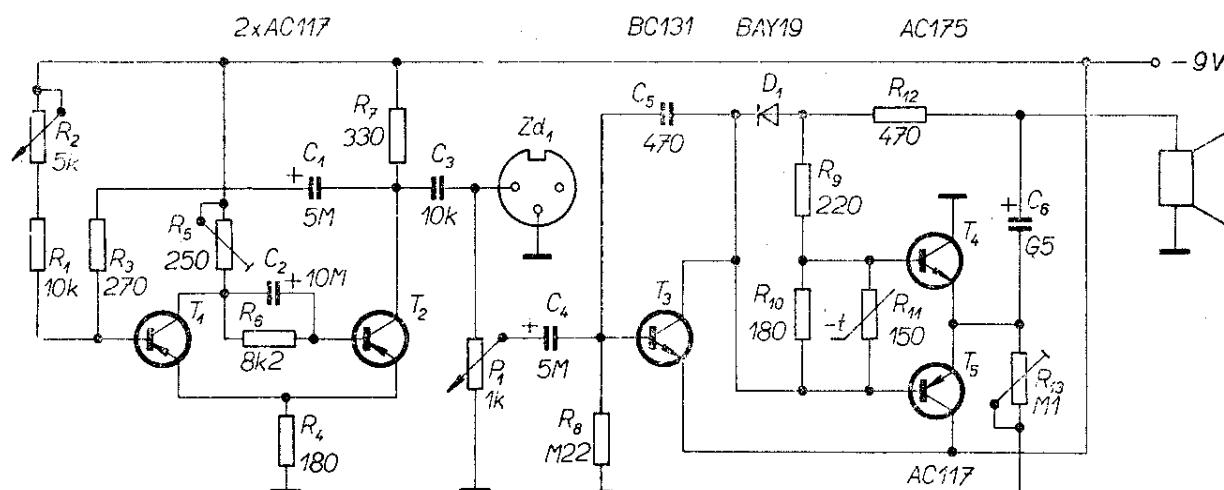
Jak je naznačeno na schématu zapojení, je celá předzesilovací jednotka postavena na třech deskách s plošnými spoji. V případě stavby by bylo vhodné toto rozdělení respektovat vzhledem k různým vazbám a snadnějšímu uvádění do chodu. Practical Wireless, září 1970.

## Tranzistorový metronom

Každý z nás se pravděpodobně již setkal (např. ve škole) s metronomem. Jeho nepostradatelnost při hudební výchově (a např. i pro big-beatové soubory) je nepopíratelná.

Konstruovat metronom v původní formě je s domácím vybavením nesnadné pro náročnost na mechanické práce. Celý přístroj lze však jednoduše realizovat s tranzistory. Jako taktovací obvod se používá astabilní multivibrátor a přístroj je doplněn ještě nf zesilovačem, jenž zesílí signál z taktovacího obvodu na požadovanou úroveň (obr. 22). V případě, že by přístroj chtěly používat např. big-beatové skupiny, je možné k zesílení taktovacích pulsů používat jakýkoli výkonový zesilovač (výstupní zdířky  $Zd_1$ ). Kmitočet multivibrátoru lze měnit proměnným odporem  $R_2$  v rozmezí 40 až 200 taktů za minutu.

Astabilní multivibrátor pracuje tak, že při otevření tranzistoru  $T_1$  se samočinně



Obr. 22. Tranzistorový metronom

zavře tranzistor  $T_2$ . Kondenzátor  $C_1$ ,  $5 \mu\text{F}$ , se nabíjí přes odpor  $R_3$ , přechod báze-emitor tranzistoru  $T_1$  a přes odpor  $R_7$ . Dosáhne-li napětí na kondenzátoru velikosti napájecího napětí, zmenší se nabíjecí proud a tranzistor  $T_1$  se uzavře. Otevře se tranzistor  $T_2$  a je podle nastavení proměnného odporu otevřen tak dlouho, dokud se kondenzátor  $C_1$  nevybijí přes přechod kolektor-emitor tranzistoru  $T_2$ , odpor  $R_4$  a přes  $R_1$ ,  $R_2$  a  $R_3$ . Záporný pól kondenzátoru  $C_1$  je přitom spojen přes tranzistor  $T_2$  a odpor  $R_4$  s kladným pólem napájecího napětí. Na bázi tranzistoru  $T_1$  se tak v určité době dostane napětí z kladného pólu napájecího napětí, tranzistor se uzavře.

Je-li kondenzátor  $C_1$  vybitý, tranzistor  $T_1$  se poněkud otevře vlivem proudu báze přes odpor  $R_1$  a proměnný odpor  $R_2$ . Pracovní bod tranzistoru  $T_2$  se posune do oblasti, kdy je tranzistor uzavřen. Změna se napětí kolektoru tranzistoru  $T_2$  a tato změna způsobí plné otevření tranzistoru  $T_1$ . Tranzistor  $T_2$  je zcela uzavřen, kondenzátor  $C_1$  se znovu nabíjí. Dobu potřebnou k nabití a vybití kondenzátoru je možné nastavit odporem  $R_2$ . Pulsy z astabilního multivibrátoru se vedou přes kondenzátor  $C_3$  na potenciometr hlasitosti a z něho do nf zesilovače. Jak již bylo řečeno, lze pulsy odebírat i ze zdírek  $Zd_1$  a budit jimi výkonový zesilovač. Nízkofrekvenční zesilovač je zapojen běžně. Odpor  $R_8$  a  $R_{13}$  stabilizují kolektorový proud budicího tranzistoru vůči změnám okolní teploty. Předpětí pro koncové tranzistory (pracují v zapojení se společným kolektorem) se odebírá z děliče napětí (odpor  $R_{12}$ ,  $R_9$ ,  $R_{10}$ , a termistor  $R_{11}$ ). Paralelně k děliči napětí je připojena referenční dioda  $D_1$ , BAY19, pracující v propustném směru. Termistor  $R_{11}$  stabilizuje kolektorový klidový proud dvojice koncových tranzistorů při změnách teploty.

Napájecí napětí pro metronom je 9 V, odběr proudu je asi 40 mA. Metronom dodává slyšitelné pulsy v rytmu 40 až 200 pulsů za minutu, jejichž interval lze plynule řídit.

Při nastavování obvodu je třeba, aby byl klidový proud koncových tranzistorů 7 až 8 mA, napětí na kolektoru budicího

tranzistoru musí být poloviční vzhledem k napětí zdroje. Koncové tranzistory budou správně pracovat tehdy, bude-li na jejich emitorech napětí o 0,15 V větší, než napětí na bázích. Proměnný odpor  $R_5$  je třeba nastavit tak, aby se otevřel tranzistor  $T_2$  (aby jím tekla kolektorový proud).

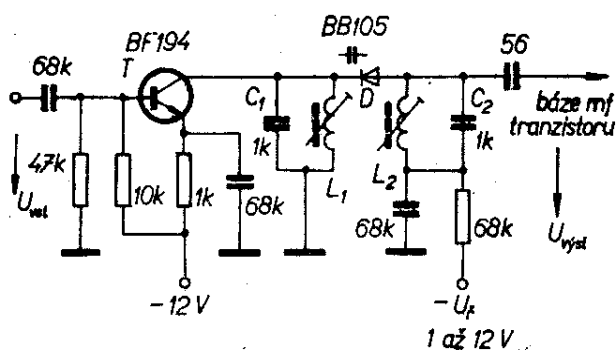
Funk-technik, č. 10/1968.

## Přijímací a vysílací technika

### Řízení šířky přenášeného pásma při příjmu na SV

Přijímače pro příjem signálů AM mají odstup „kanálů“ 9 kHz. Aby byla selektivita přijímače vyhovující (odstup dvou sousedních kanálů alespoň 30 až 40 dB), bývá pravidlem, že se volí celková šířka přenášeného pásma ne větší než 4 až 5 kHz. Při naladění vysílače na střed pásma je pak mezní nf kmitočet asi 2 až 2,5 kHz, čímž se značně zhoršuje jakost reprodukce. Přitom by bylo možné přijímat podstatně jakostněji především silné vysílače, bylo by však třeba měnit šířku pásma. To není jistě žádná novinka, přidávat však na přijímač další ovládací prvek není žádoucí. Je tedy třeba, aby byl v přijímači obvod, který bude měnit samočinně podle síly vstupního signálu šířku přenášeného pásma.

V dřívější době se šířka pásma měnila mechanickou změnou vazby mf filtrů nebo přepínáním kapacitních nebo indukčních vazebních členů mf filtrů. Podstatně jednodušeji lze celý problém řešit použitím kapacitních diod. Ty mají tu vlastnost, že jejich kapacita je velmi závislá na napětí, které je přiloženo na jejich elektrody. Tato závislost je značná především u diod pro rozsah VKV. Např. kapacita diody BB105 se mění v poměru 5 : 1 při změně napětí ze 3 na 25 V. I když nejsou zatím k dispozici diody, které by se daly ovládat usměrněným napětím signálu a měly přitom takovou změnu kapacity, která by zaručovala odpovídající změnu šířky pásma, lze při použití jednoduchého potenciometru do-



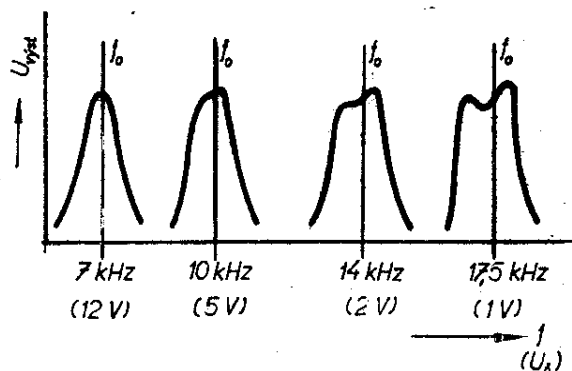
Obr. 23. Nejjednodušší způsob řízení šířky pásma mf propusti

sáhnout optimálních výsledků při řízení šířky pásma.

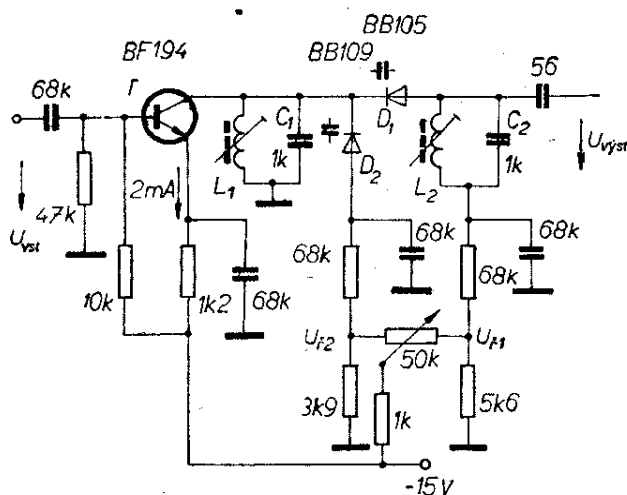
Nejjednodušším případem řízení šířky pásma mf filtru (pásmové propusti, kapacitně vázané) je obvod na obr. 23. Proti dřívějším způsobům řízení šířky pásma má tento způsob i tu výhodu, že řídicí napětí  $U_f$  je stejnosměrné a že tedy nezáleží na délce přívodů od potenciometru. Řídicí napětí se přivádí na sekundární stranu pásmové propusti (na anodu kapacitní diody, katoda je uzemněna přes primární cívku pásmové propusti). Při změně řídicího napětí z 12 V na 1 V bude změna šířky pásma velmi značná: ze 7 na 17,5 kHz. Zmenší-li se řídicí napětí asi na 0,5 V, bude šířka pásma až 20 kHz.

Toto jednoduché zapojení má však nevýhodu v tom, že poněkud zhoršuje tvar křivky propouštěného pásma (obr. 24); posouvá se totiž střední kmitočet propouštěného pásma.

Tento nedostatek lze odstranit použitím dvou kapacitních diod podle obr. 25. V tomto případě se však ladí primární



Obr. 24. Křivky propouštěného pásma při zapojení podle obr. 23



Obr. 25. Řízení šířky pásma mf propusti dvěma kapacitními diodami

a sekundární vinutí pásmové propusti na poněkud jiné kmitočty. Změnu šířky přenášeného pásma obstarává dioda  $D_1$ . Vznikající nežádoucí posuv kmitočtové charakteristiky směrem k nízkým kmitočtům kompenzuje dioda  $D_2$  a v protifázi zapojený primární obvod pásmové propusti. I změna šířky pásma je v tomto zapojení větší, než při použití jedné diody.

Při praktické realizaci obvodu měly cívky pásmové propusti indukčnost 100  $\mu$ H a jakost naprázdno asi 100. Jako paralelní kondenzátory byly použity styroflexové kondenzátory (malá závislost kapacity na teplotě). Siemens Halbleiter Schaltbeispiele 1969.

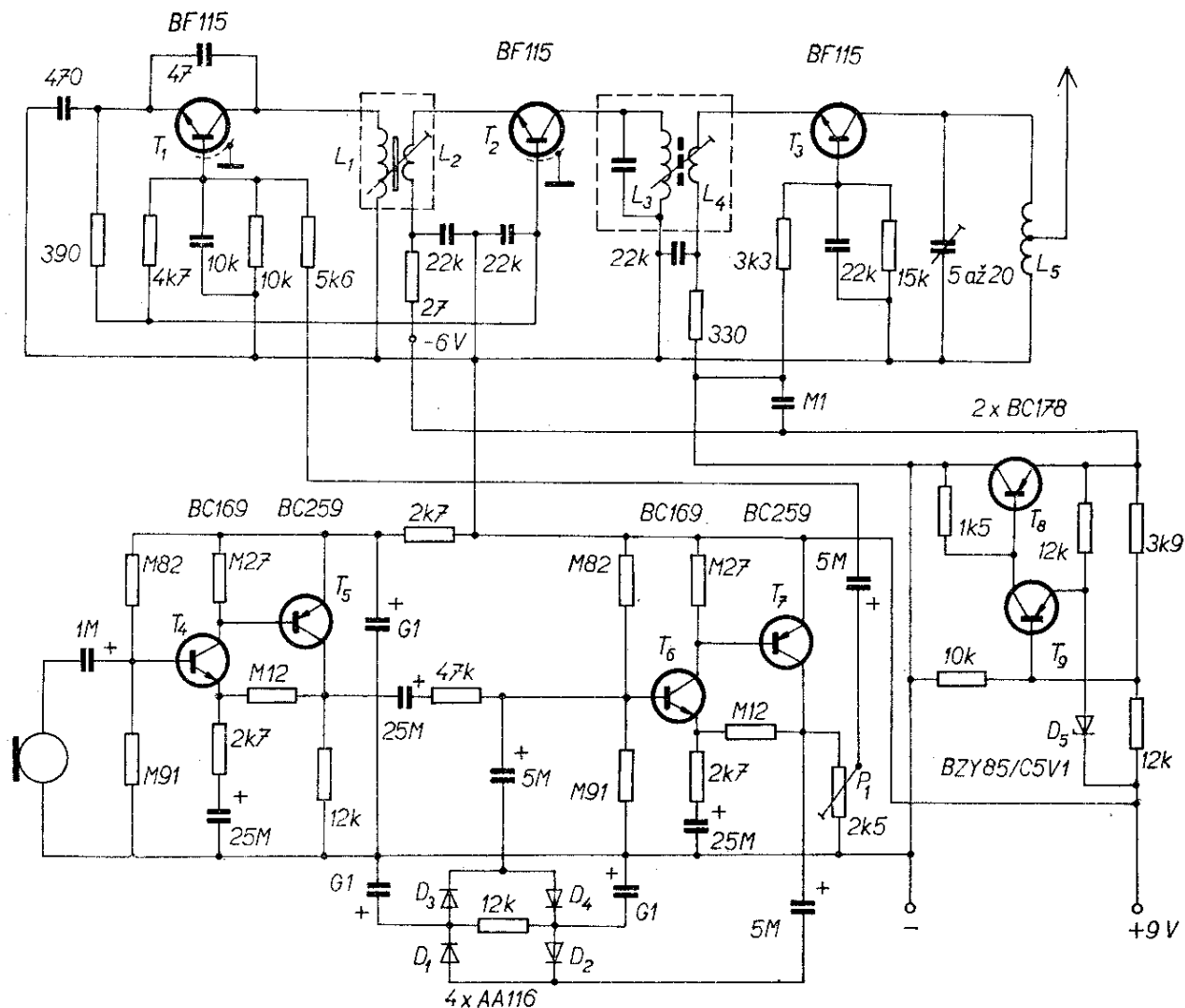
## Kmitočtově modulovaný malý vysílač

Zapojení na obr. 26 slouží jako vysílač malého výkonu; může se použít např. jako bezdrátový mikrofon.

Zapojení má tři části: vf díl, nízkofrekvenční zesilovač, a stabilizátor napětí.

Tranzistor  $T_1$  pracuje jako oscilátor. Je teplotně kompenzován zpětnovazebním kondenzátorem  $C_1$ . Kmitočet signálu oscilátoru se zdvojuje zdvojovačem s tranzistorem  $T_2$ . Obvod tranzistoru  $T_3$  je koncovým stupněm vysílače. Všechny tři tranzistory pracují v zapojení se společnou bází. Signál oscilátoru je kmitočtově modulován nf signálem (přes odpor 5,6 k $\Omega$  do báze  $T_1$ ). Tímto uspořádáním se dosáhne lepších výsledků (především





Obr. 26. Kmitočtově modulovaný malý vysílač (bezdrátový mikrofon) s výkonem asi 10 mW

lepší linearity), než při modulaci kapacitní diodou.

Tranzistor  $T_2$ , pracující jako zdvojovač kmitočtu ve třídě C, je zapojen běžně. Běžně je zapojen i výkonový zesilovač  $T_3$ , pracující ve třídě A.

Nízkofrekvenční zesilovač pracuje s tranzistory  $T_4$  až  $T_7$ . Kombinace tranzistorů p-n-p a n-p-n na vstupu zajišťuje velký vstupní odpor nf zesilovače a umožňuje galvanické spojení obou vstupních tranzistorů se všemi výhodami, které z toho vyplývají. Vstupní odpor je asi 80 k $\Omega$ ; zdroj vstupního signálu může mít i malý výstupní odpor – šumové poměry jsou i potom velmi výhodné.

Nf zesilovač pracuje s kompresorem dynamiky (diody  $D_1$  až  $D_4$ ), jenž představuje vlastně samočinné řízení zesílení.

Výstupní nf napětí se vede přes elektrolytický kondenzátor 5  $\mu$ F z kolektoru  $T_7$  na diody  $D_1$  a  $D_2$ . Elektrolytické kondenzátory 100  $\mu$ F se nabíjejí usměrněným nf napětím – jeden kladným napětím a druhý záporným napětím proti zemi. Dosáhnou-li napětí na kondenzátorech takové velikosti, že se otevrou diody  $D_3$  a  $D_4$ , dělí se nf napětí z tranzistoru  $T_5$  za odporem 47 k $\Omega$  tak, že část projde na bázi  $T_6$  a část projde na zem přes odpor přechodu otevřených diod  $D_3$  a  $D_4$ . Tím je zajištěna stálá úroveň nf napětí na bázi tranzistoru  $T_6$ .

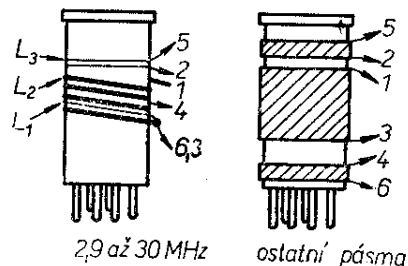
Odporový trimr 2,5 k $\Omega$ ,  $P_1$ , slouží k nastavení vhodného kmitočtového zdvihu. Obvod s tranzistory  $T_8$  a  $T_9$  a se Zenerovou diodou tvoří stabilizátor napětí; stabilizované napětí je nutné především ke správné činnosti vf dílu vysílače (tranzistorů  $T_1$  a  $T_2$ ).

Napájecí napětí je 9 V, kmitočet výstupního signálu v původním zapojení je 36,7 až 37,1 MHz. Výstupní vf výkon je asi 10 mW. Změna kmitočtu výstupního signálu při změně napájecího napětí v mezích 7,4 až 9 V je  $\pm 12$  kHz; při napětí menším než 7 V je kmitočet nižší až o 50 kHz. Šířka nf pásma nf zesilovače je 20 až 20 000 Hz. Všechny cívky jsou na těliscích o  $\varnothing$  4 mm s jádrem  $2,7 \times 7,2$  mm cívka  $L_5$  nemá jádro. Cívka  $L_1$  má 26 z drátu o  $\varnothing$  0,14 mm CuL, cívka  $L_2$  7 z drátu o  $\varnothing$  0,14 mm CuL,  $L_3$  má 8 z drátu o  $\varnothing$  0,24 mm CuL,  $L_4$  2 závity drátu o  $\varnothing$  0,15 mm CuL a cívka  $L_5$  má 7,5 z drátu o  $\varnothing$  0,24 mm CuL s odbočkou na 2. závitu od studeného konce.

Siemens Halbleiter Schaltbeispiele 1970.

### Regenerační přijímač 0,57 až 30 MHz

Staří pamětníci jistě vzpomenou na doby dvou či tříelektronkových regeneračních přijímačů, jímž se později začalo říkat česky „zpětnovazební“. Z nostalgie a k uctění „památky“ těchto zasloužilých členů široké rodiny rozhlasových přijímačů vyvinul jeden australský radioamatér obdobný přijímač s polovodiči, jehož schéma je na obr. 27a. Přijímač lze konstruovat jako jednotranzistorový pro poslech

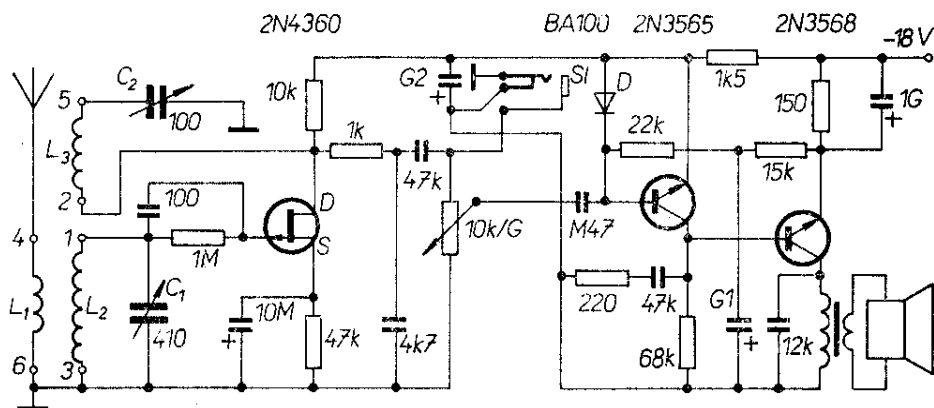


Obr. 27b. Způsob vinutí cívek pro přijímač z obr. 27

na sluchátka s velkou impedancí nebo s více tranzistory (popř. s jednoduchým integrovaným obvodem) pro poslech na reproduktor.

Základem zapojení je zpětnovazební detektor s tranzistorem 2N4360 (FET). Zpětnovazební cívka je  $L_3$ , velikost zpětné vazby se řídí ladicím kondenzátorem  $C_2$ . K ladění po pásmech slouží ladicí kondenzátor  $C_1$ . Dioda  $D$  (libovolná křemíková dioda) slouží k ochraně nf zesilovače před špičkami napětí, vznikajícími činností zpětnovazebního detektoru (špičkové napětí může dosáhnout až 8 V), např. při motorování na nízkých kmitočtech. Špičky napětí se vyskytují především tehdy, má-li detektor velký zisk a je-li zpětnovazební kondenzátor příliš „utažen“, nebo má-li  $L_3$  příliš mnoho závitů, nebo je-li navinuta příliš blízko u  $L_2$ .

Obr. 27a. Zpětnovazební přijímač 0,57 až 30 MHz s tranzistorem FET



	0,57 až 2 MHz	1,8 až 4,7 MHz	2,9 až 11,2 MHz	8,2 až 30 MHz
$L_1$	15 z, $\varnothing$ 0,25 mm	11 z, $\varnothing$ 0,25 mm	5 z, $\varnothing$ 0,25 mm	1 z, $\varnothing$ 0,25 mm
$L_2$	100 z, $\varnothing$ 0,25 mm	38 z, $\varnothing$ 0,5 mm	13 z, $\varnothing$ 0,5 mm	4 z, $\varnothing$ 0,5 mm
$L_3$	40 až 60 z, $\varnothing$ 0,12 mm	20 až 35 z, $\varnothing$ 0,25 mm	9 až 15 z, $\varnothing$ 0,25 mm	4 až 6 z, $\varnothing$ 0,25 mm

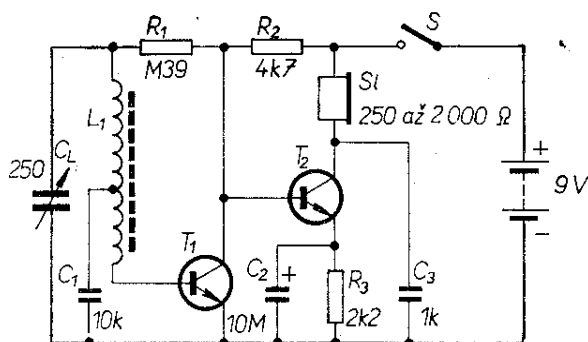
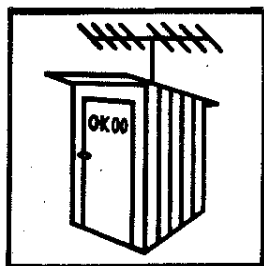
Pro pohodlné ladění na krátkých vlnách musí mít ladící kondenzátor převod do pomalu, nebo je vhodné připojit paralelně k  $C_1$  malý ladící kondenzátor s kapacitou asi 30 pF (pro jemné ladění).

Údaje cívek pro pásma 0,57 až 30 MHz jsou v tabulce. Cívky jsou navinuty na průměru asi 3 cm (obr. 27). Drát je CuL. Radio-Electronics, červenec 1970.

### Dvoutranzistorový přijímač na sluchátka

V minulosti bylo na stránkách časopisů uveřejněno velmi mnoho různých miniaturních přijímačů s různými tranzistory – jistě se s nimi každý z nás setkal vícekrát. Společným problémem těchto přijímačů vždy bylo, že k uspokojivé činnosti se vyžadovaly tranzistory s co největším zesílením – pak bylo možné konstruovat přijímače i malých rozměrů, neboť i při anténě na úlomku feritové tyče (tzn. s malým vstupním napětím) byla citlivost vyhovující. Najít takový tranzistor mezi dosažitelnými germaniovými typy nebyla malíčkost – vyžadovalo to měřit kus po kusu a vybírat, chtěli-li jsme dosáhnout nejlepších výsledků. Stejně pečlivě bylo nutno nastavovat pracovní bod použitých tranzistorů, neboť při jejich relativně malém zesilovacím činiteli (vzhledem k zesilovacím činitelům dnešních křemíkových tranzistorů) každá odchylka od správného nastavení přinášela nutně podstatné zmenšení citlivosti.

Je zajímavé, že se zájem o stavbu podobných přijímačů udržel až do dneška. Pokud však vím, nenašel se ještě nikdo, kdo by takový jednoduchý přijímač zkonstruoval s křemíkovými tranzistory s velkým proudovým zesilovacím činitelem a poslal do některé redakce k uveřejnění. Proto jsem do výběru zapojení zařadil i schéma jednoduchého tranzistorového přijímače, osazeného moderními planárními křemíkovými tranzistory BC169C, které jsou přesnými ekvivalenty tuzemských tranzistorů KC509 (průměrný zesilovací činitel 450 až 900).



Obr. 28. Dvoutranzistorový přijímač pro příjem středních vln na sluchátka

Zapojení přijímače na obr. 28 je velmi jednoduché. Kondenzátory  $C_L$ ,  $C_1$  a cívka  $L_1$  tvoří vstupní laděný obvod. Napětí z laděného obvodu se vede na bázi vstupního tranzistoru  $T_1$ . Kolektor  $T_1$  je zapojen přímo na bázi druhého tranzistoru. Vf signál detekuje druhý tranzistor. Detekované napětí se zbavuje zbytkových vf složek kondenzátorem  $C_3$ . Odpor  $R_2$  slouží jako pracovní odpor pro  $T_1$  a současně spolu s členem RC v emitoru  $T_2$  určuje pracovní bod tranzistoru  $T_2$ . Předpětí pro  $T_1$  je určeno velikostí odporu  $R_1$ . Celá činnost přístroje závisí na tomto odporu, na jeho pečlivém nastavení. Jak autor uvádí, postavil tento přijímač asi v padesáti kusech, podle zesilovacího činitele tranzistoru  $T_1$  bylo nutno měnit odpor  $R_1$  v rozmezí asi 68 kΩ až 1 MΩ. Je proto vhodné nahradit odpor při uvádění do chodu odporovým trimrem 1 MΩ a zkusit činnost přijímače při zvětšování odporu asi od 100 kΩ do 1 MΩ.

Zatěžovacím odporem druhého tranzistoru jsou sluchátka s velkou impedancí, např. 250 až 2 000 Ω. Rozhodně nelze použít sluchátka běžně dodávaná s tranzistorovými přijímači tovární výroby, neboť ta mají impedanci většinou pouze 5 Ω.

Cívka  $L_1$  je navinuta na úlomku feritové tyče a má 80 závitů drátu o  $\varnothing$  asi 0,3 až 0,8 mm s odbočkou na 8. závit. Lze samozřejmě použít i některý typ vf lanka (např.  $7 \times 0,05$  mm nebo podobně). Takto navinutá cívka zaručuje s ladícím kondenzátorem o kapacitě 250 pF příjem signálů v pásmu 600 až 1 500 kHz (střední vlny).

Celý přijímač lze stěsnat na velmi malé ploše, ze zapojení můžeme vypustit např.

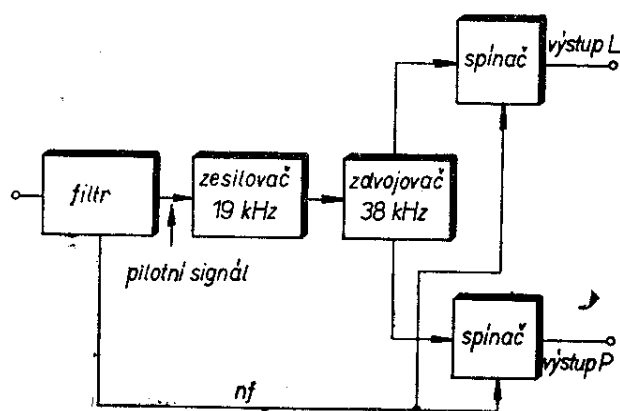
i spínač, použijeme-li pro připojení sluchátek rozpínací zdířku; vsune-li se sluchátko do zdířky, připojí se samočinně napájecí napětí.

Přijímač pracuje uspokojivě s napájecím napětím v rozmezí 3 až 15 V. Je zřejmé, že čím větší bude napětí, tím větší bude i citlivost a nf výkon.

Practical Wireless, květen 1970.

### Stereofonní dekodér

Tranzistorový dekodér, vhodný pro elektronkové i tranzistorové přijímače pro příjem VKV, je rovněž často žádaným stavebním návodem. Poměrně jednoduchý dekodér je na obr. 29 (blokové schéma

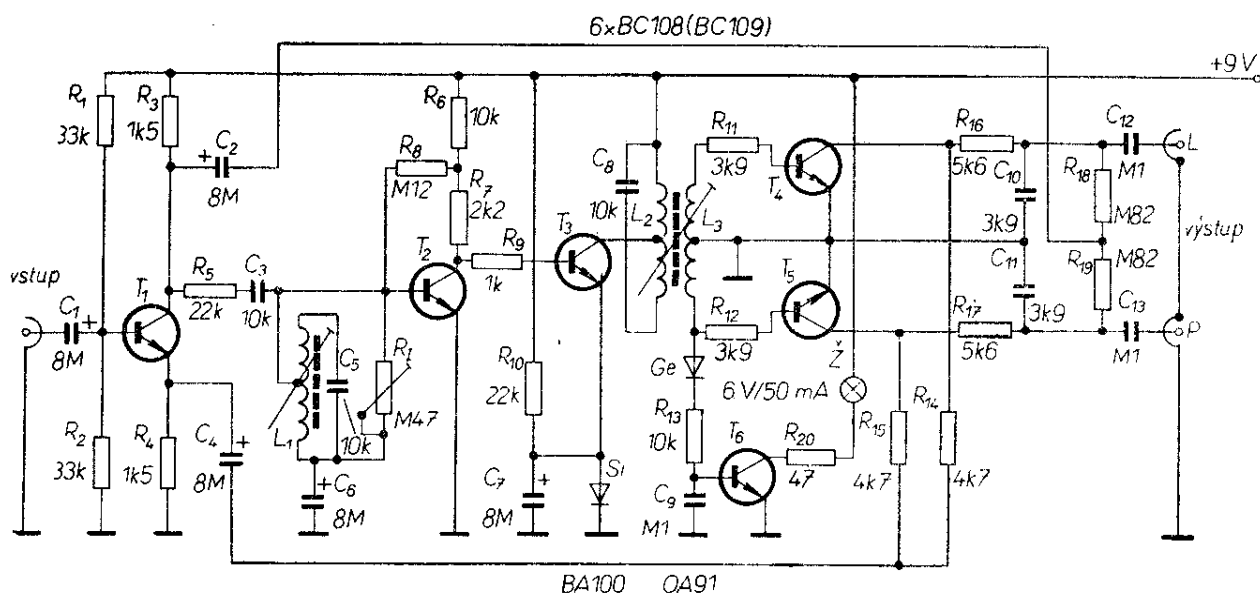


Obr. 29. Blokové schéma tranzistorového dekodéru stereofonních signálů

ma) a obr. 30 (schéma zapojení). Z podstaty stereofonního signálu vyplývá, že je třeba k získání stereofonní nf informace obvod, který by přepínal svůj výstup 38 000 za vteřinu. To by sám o sobě nebyl problém, jde jen o to, že rytmus přepínání musí být synchronizován „s rytmem přepínání“ vysílače – to zajišťuje signál s tzv. pilotním kmitočtem 19 kHz, který je vysílán v kompletním stereofonním vf signálu.

Blokové schéma na obr. 29 dává jasný přehled o činnosti obvodů dekodéru. Výstupní nf signál z tuneru jde přes filtr jednak na spínače a jednak se z něj vybírá signál o pilotním kmitočtu, který se zesílí a ve zdvojovači zdvojí na 38 kHz. Výstupní signál zdvojovače pak řídí činnost spínačů, které oddělují oba kanály stereofonního signálu.

Na schématu (obr. 30) má tranzistor  $T_1$  jednotkové zesílení a slouží pouze k inverzi nf signálu (signál na emitoru má vzhledem k signálu na kolektoru opačnou fázi). Signál pilotního kmitočtu se vybírá z nf signálu laděným obvodem  $L_1$ ,  $C_5$  a zesiluje se tranzistorem  $T_2$ . Tranzistor  $T_3$  je přímo vázán s kolektorem  $T_2$  a jeho předpětí báze se nastavuje odporovým trimrem  $R_1$  tak, aby správně pracoval zdvojovač napětí s laděným obvodem  $L_2$ ,  $C_8$ . Křemíková dioda zajišťuje stálé předpětí emitoru 0,6 V – proto se otevírá tranzistor  $T_3$  pouze tehdy, má-li signál pilotního kmitočtu



Obr. 30. Schéma tranzistorového dekodéru

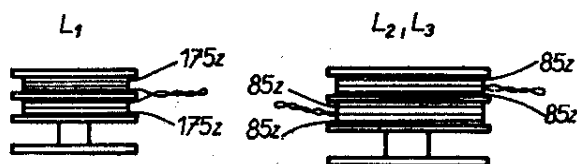
tak velkou amplitudu, aby mohly pracovat tranzistory spínačů  $T_4$  a  $T_5$ . Dioda proto zajišťuje, že tranzistor bude zavřen i při monofonním vysílání. Tranzistory  $T_3$  a  $T_4$  jsou buzeny napětím v protifázi z konců cívky  $L_3$ .

I když tranzistorový spínač v tomto zapojení má některé nedostatky, pracuje dekodér velmi uspokojivě – přeslechy na kmitočtu 1 kHz jsou asi -26 dB a při zapojení odporů  $R_{18}$  a  $R_{19}$  do obvodu lepší než -40 dB. Kondenzátory  $C_{10}$  a  $C_{11}$  jsou v obvodu deefáze. Germaniová dioda a tranzistor  $T_6$  spolu s příslušnými součástkami slouží k indikaci činnosti dekodéru – žárovka se rozsvítí při stereofonním signálu dostatečné intenzity.

Bez indikačního obvodu je spotřeba dekodéru při napájecím napětí 9 V asi 11 mA. S indikačním obvodem se zvětší na 70 mA. Vstupní impedance dekodéru je 10 kΩ; dekodér lze přímo připojit k jakémukoli tranzistorovému tuneru s výstupním špičkovým napětím 600 mV až 1 V (efektivní napětí 200 až 300 mV). Použije-li se dekodér v elektronkovém tuneru, musí se obvykle vložit do série se vstupem odpor asi 10 až 47 kΩ paralelně s kondenzátorem 300 až 1 000 pF. Výstup z dekodéru lze připojit ke vstupu nf zesilovače s impedancí ne menší než 50 kΩ (aby pracoval uspokojivě obvod deefáze).

Závěrem ještě tabulka směrných napětí na elektrodách tranzistorů:

Napětí byla měřena přístrojem s  $R_i = 20 \text{ k}\Omega/1 \text{ V}$ . Napětí na elektrodách  $T_2$  a  $T_3$  závisí na nastavení proměnného odporu  $R_1$ .



Obr. 31. Cívky pro tranzistorový dekodér podle obr. 30

Konstrukční údaje cívek jsou na obr. 31. Cívky  $L_1$ ,  $L_2$  a  $L_3$  jsou navinuty drátem o  $\varnothing 0,12 \text{ mm}$  CuL v kruhových feritových hrnčících, jejichž průměr nebyl uveden (z obrázku v originálu lze usoudit asi na  $\varnothing$  kolem 2 cm).

Practical Wireless, květen 1970.

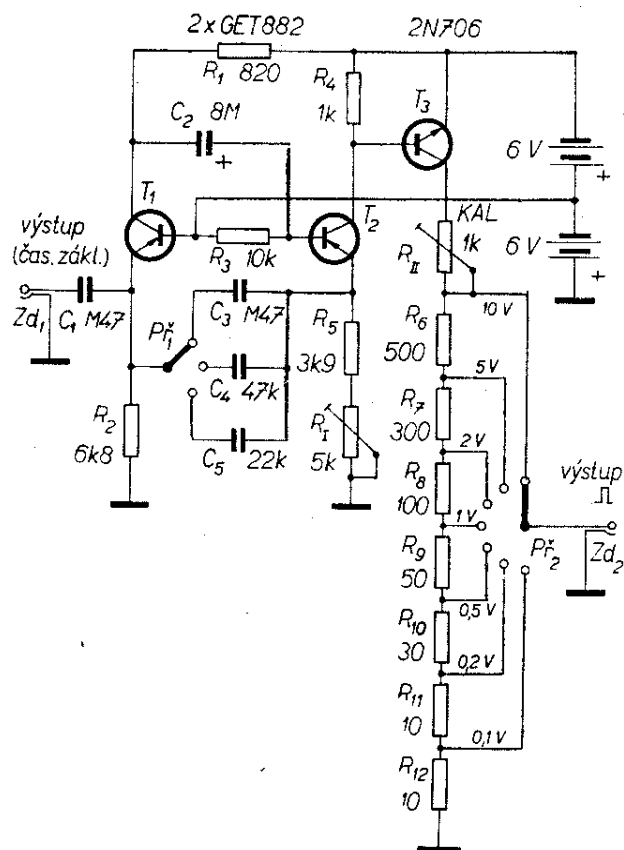
## Měřicí technika

### Kalibrátor pro osciloskop

Ke kalibraci vertikálního zesilovače osciloskopu lze s výhodou použít zařízení na obr. 32, což je v podstatě generátor signálu pravoúhlého průběhu. Přístroj lze použít i ke zkoušení nf zesilovačů, korekčních obvodů, Schmittových klopných obvodů, monostabilních zapojení apod.

Technické údaje přístroje: Výstupní napětí je max. 10 V (mezivrcholové), má pravoúhlý průběh, jeho kmitočet lze nastavit na 1 kHz, 10 kHz a 25 kHz, výstupní úroveň lze přepínat v rozmezí 0,1 V až 10 V ve stupních (0,1 V; 0,2 V; 0,5 V; 1 V; 2 V; 5 V; 10 V). Doba náběhu impulsu je kratší než 1  $\mu\text{s}$ . Kalibrátor se cejchuje běžným stejnosměrným voltmetrem. (Měříme-li napětí pravoúhlého

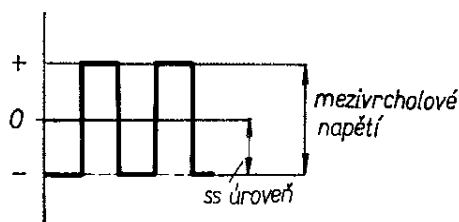
Mono				Stereo			
	E	B	C	E	B	C	
$T_1$	3,8	4,2	5	3,8	4,2	5	V
$T_2$	0	0,4	0,3	0	0,15	0,2	V
$T_3$	0,6	0,3	9	0,6	0,2	9	V
$T_4$	0	0	0	0	0,15	0	V
$T_5$	0	0	0	0	0,15	0	V
$T_6$	0	0	9	0	0,7	0,9	V



Obr. 32. Přístroj ke kalibraci osciloskopů a ke zkoušení nf zesilovačů napětím pravoúhlého průběhu

průběhu stejnsměrným voltmetrem, ručka měřidla se nevychýlí, neboť kladná část průběhu je stejně velká jako záporná. Posuneme-li však stejnsměrnou úroveň nuly tak, že prochází nikoli středem, ale spodní hranou pravoúhlých impulsů, bude stejnsměrný voltmetr při měření ukazovat přesně poloviční velikost mezivrcholového – nebo jinak – špičkového napětí. Tento případ je na obr. 33 vyznačen čárkovaně).

Vlastní zapojení kalibrátoru je velmi jednoduché – jde v podstatě o multivibrátor, k jehož výstupu je zapojen zesilovací stupeň. Multivibrátor s tranzistory

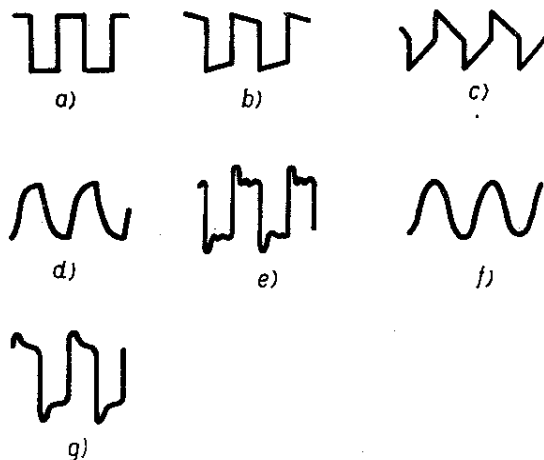


Obr. 33. Signál s pravoúhlým průběhem

$T_1$  a  $T_2$  má časovací obvody zapojeny v emitorech tranzistorů a používá pouze jeden vazební kondenzátor. To je výhodné proto, že multivibrátor má i při různých kmitočtech pouze jeden kondenzátor s velkou kapacitou – ty jsou vždy velkých rozměrů a proto se jejich použití autor bránil nekonvenčním zapojením multivibrátoru.

Změnu kmitočtu lze tedy měnit změnou kapacity kondenzátoru mezi emitory tranzistorů, popř. i změnou kolektorového odporu  $T_1$ . To zajišťuje přesné nastavení požadovaného kmitočtu. Základním kmitočtem, na němž zařízení pracuje, je 1 kHz. To je u přístroje i kmitočet pro cejchování a kalibraci osciloskopů.

Výstupní tranzistor  $T_3$  má nastaven kolektorový proud na 10 mA proměnným odporem  $R_{II}$ , takže výstupní napětí je přímo úměrné velikosti kolektorových odporů. Tímto způsobem je velmi usnadněna volba odporů pro libovolný sled velikostí výstupního napětí. I cejchování přístroje je pak snadné – přístroj se ocejchuje pro výstupní napětí 10 V, všechny



Obr. 34. Základní druhy zkreslení signálu s pravoúhlým průběhem při zkoušení kmitočtové charakteristiky nf zesilovače: a) vstupní signál s pravoúhlým průběhem; b) dobrá přenosová charakteristika (sklon krajních hran impulsů je způsoben vlivem střídavé vazby); c) dobrý vf přenos, špatný nf přenos; d) dobrý nf přenos, špatný vf přenos; e) vf špičky (překompenzovaný zesilovač) s parazitními oscilacemi; f) převaha zesílení v basech, úbytek zesílení na vyšších kmitočtech; g) převýšení výšek (výšková emfáze)

ostatní rozsahy pak závisí pouze na přesnosti předřadných odporů. Přístroj se cejchuje tak, že proměnným odporem  $R_I$  nastavíme střidu výstupního signálu na 1:1, na výstup připojíme stejnosměrný voltmetr a proměnným odporem nastavíme úroveň výstupního napětí na 5 V. Pak je výstupní napětí (mezivrcholové, špičkové) přesně 10 V.

Přístrojem lze kalibrovat osciloskopy – signál se v tom případě odebírá ze zdírek  $Zd_2$ . Ze zdírek  $Zd_1$  odebíráme signál pro zkoušení klopných obvodů apod.

Pro zkoušení zesilovačů poslouží obr. 34, na němž jsou možné varianty zkreslení výstupního signálu pravoúhlého průběhu (na výstupu zesilovače). Pro rozšíření rozsahů měřicích kmitočtů slouží tabulka kapacit vazebních emitorových kondenzátorů.

Kapacita kondenzátorů a odpovídající kmitočet

Kapacita [ $\mu\text{F}$ ]	Kmitočet [kHz]
1	0,500
0,5	1
0,1	5
0,05	10
0,025	20
0,02	25

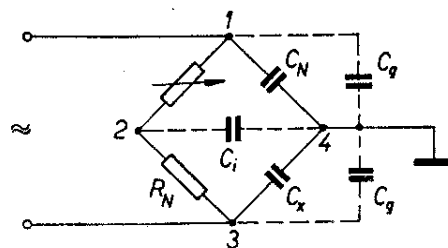
Practical Electronics, srpen 1970.

### Jednoduchý můstek pro měření kapacit

Popisovaný můstek slouží k měření kapacit v rozsahu 25 pF až 0,5  $\mu\text{F}$ . Vzhledem k malému množství potřebných součástek ho lze zhotovit velmi snadno a navíc lze jeho měřicí rozsah poměrně jednoduše rozšířit podle potřeby.

K měření je třeba nf generátor jako zdroj měřicího napětí a ohmmetr jako indikátor nuly. Přesnost měření je pro většinu prací (jak pro servis, tak i pro amatérské potřeby) vyhovující. Předností přístroje je, že ho lze cejchovat činnými odpory.

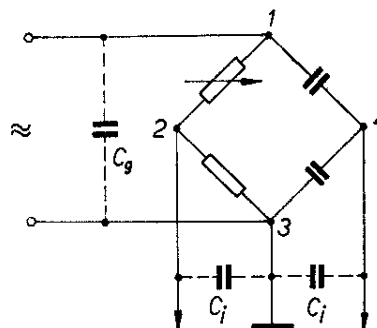
Nedostatkem podobných přístrojů je, že se velmi nesnadno při konstrukci vyvarujeme toho, aby připojením zdroje měřicího



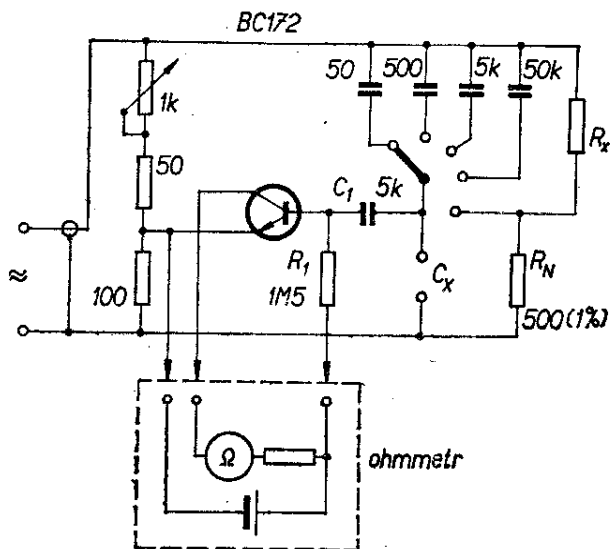
Obr. 35. Můstek k měření kapacit

cího signálu a připojením indikátoru nedocházelo k různým parazitním kapacitním vazbám, které zmenšují přesnost nebo vůbec znemožňují měření. V laboratořích se také často používá jako indikátor nuly při můstkových měřeních kapacit osciloskop a jako zdroj signálu nf generátor. Výsledné zapojení všech přístrojů je ve zjednodušené formě na obr. 35. Obecně je možné uzemnit kterýkoli bod můstku. Těžkosti však nastanou, uzemní-li se např. bod 4. Pak je třeba použít zdroj měřicího signálu se souměrným výstupem. Ten je však těžko dostupný. Přitom ovlivňují přesnost měření parazitní kapacity přívodu a generátoru  $C_g$ , které jsou zapojeny paralelně k měřenému kondenzátoru  $C_x$  a k normálovému kondenzátoru  $C_N$ . Měření ovlivňuje i vstupní kapacita  $C_i$  osciloskopu, která leží v úhlopříčce můstku.

Celý problém lze řešit tak, že se jako indikátor použije ohmmetr, pak lze jako zdroj měřicího napětí použít i nf generátor s nesouměrným výstupem, který je běžný – základní zapojení měřicího můstku je na obr. 36. V tomto zapojení je uzemněn bod 3 můstku, kapacita  $C_g$  měření neovlivňuje a kapacita  $C_i$  indikátoru je tak malá, že se při měření neuplatní.



Obr. 36. Základní zapojení upraveného můstku k měření kapacit



Obr. 37. Skutečné zapojení měřiče kapacit ( $R_x$  slouží k cejchování)

Skutečné zapojení měřiče kapacit je na obr. 37. Tranzistor BC172 slouží jednak jako usměrňovač a jednak jako zesilovač napětí v úhlopříčce můstku. Jako indikátor slouží ohmmetr jednoduchého univerzálního měřicího přístroje (typu Avomet II) na rozsahu, při němž je odpor asi 40 k $\Omega$  ve středu stupnice. Baterie ohmmetru slouží i jako zdroj napájecího napětí pro tranzistor.

Obvod pracuje takto: je-li přepínačem rozsahů zařazen normálový kondenzátor, jehož kapacita se značně liší od kapacity měřeného kondenzátoru, je na úhlopříčce můstku velké střídavé napětí. Kladné půlvlny tohoto napětí se zkratují přes diodu báze-emitor tranzistoru, záporné půlvlny nabíjejí kondenzátor  $C_1$ . Protože je kondenzátor připojen k bázi tranzistoru, bude na ní záporné napětí a tranzistor bude více či méně „přivřen“. Ohmmetr ukazuje potom odpor řádu set k $\Omega$ . Čím více se budou kapacity normálového a měřeného kondenzátoru blížit, tím bude záporné předpětí báze tranzistoru menší. Při souhlasu kapacit obou kondenzátorů jde proud báze pouze přes odpor  $R_1$ . Ručka ohmmetru má maximální výchylku (menší než 1 k $\Omega$ ).

Měřicí napětí má mít kmitočet asi 20 až 50 kHz, efektivní velikost 3 V a generátor je vhodný s vnitřním odporem menším nebo rovným 600  $\Omega$ . Pro měření kapacit větších než 0,5  $\mu$ F je výhodné volit nižší kmitočet měřicího napětí.

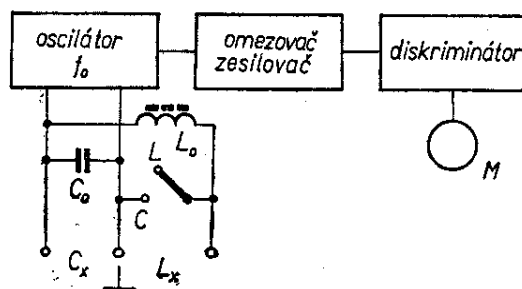
Podrobný nastavovací předpis najde zájemce ve Funktechnik č. 21/1968 na str. 828 a 829.  
Funktechnik č. 21/1968.

### Přímoukazující měřič LC moderního zapojení

Přímoukazující měřiče kapacit, jak byly popsány např. ve Funktechnik č. 10/1957 nebo Funkschau č. 20/1969 mají tu nevýhodu, že různé ztrátové odpory zkreslují značně přesnost měření. V zapojení přímoukazujícího měřiče kapacit kondenzátorů a indukčností cívek na obr. 38 je vliv těchto ztrátových odporů zanedbatelný, neboť je menší než vlastní tolerance měření. Přesnost popisovaného přístroje je podle pečlivosti práce minimálně  $\pm 5 \%$ , ve vzorku bylo dosaženo přesnosti  $\pm 3 \%$ , což je pro valnou většinu běžných měření zcela vyhovující.

Přístroj, jehož blokové schéma je na obr. 38 a zapojení na obr. 39, měří indukčnosti v rozsazích 10  $\mu$ H až 100 mH, kapacity v rozsazích 100 pF až 0,1  $\mu$ F (konečné výchylky). Nejmenší měřitelná kapacita je 5 pF, nejmenší měřitelná indukčnost 0,5  $\mu$ H. Měřicí napětí je 30 až 40 mV, kmitočet měřicího napětí podle měřicího rozsahu je asi 3 až 500 kHz. Přístroj se napájí napětím 18 V, které je stabilizováno na 12 V. Odběr proudu je asi 13 mA.

Princip měření je zřejmý z obr. 38. Signál oscilátoru o kmitočtu  $f_0$  se vede přes zesilovač-omezovač na počítací diskriminátor s indikačním měřidlem. Výchylka měřidla je podle zapojení diskriminátoru přímo nebo nepřímo úměrná kmitočtu oscilátoru. V našem případě je výchylka



Obr. 38. Přímoukazující měřič indukčností a kapacit, blokové schéma





ručky měřidla úměrná kmitočtu oscilátoru nepřímou – při kmitočtu oscilátoru  $f_0$  je výchylka ručky nulová. Připojí-li se nyní k cívice oscilátoru  $L_0$  cívka s neznámou indukčností  $L_x$  sériově nebo ke kondenzátoru oscilátoru  $C_0$  kondenzátor s neznámou kapacitou  $C_x$  paralelně, bude kmitočet oscilátoru nižší podle vztahu

$$f = f_0 / \sqrt{\frac{L_0 + L_x}{L_0}}$$

nebo

$$= f_0 / \sqrt{\frac{C_0 + C_x}{C_0}}$$

Z výrazů je zřejmé, že nebude možno zachovat při měření původní lineární stupnici měřidla. Přesto je však výhodné, že stupnice pro měření kapacit i indukčností je shodná a že má dekadické dělení.

Oscilátor měřiče tvoří obvod tranzistoru  $T_1$ . Jde o upravené zapojení Franklina oscilátoru, které kmitá v širokém kmitočtovém rozsahu při nejružnějších rezonančních odporech. Oscilátor dodává malé a konstantní střídavé napětí, vhodné např. i pro měření kapacity kapacitních diod (bez změny jejich pracovního bodu). Tranzistor  $T_2$  slouží jednak jako oddělovací a jednak jako zesilovací stupeň. Zesílené napětí oscilátoru se na kolektoru  $T_2$  usměrní zdvojovačem napětí (členy 5  $\mu$ F,

$D_1, D_2$ ) a vede jako řídicí napětí zpět na bázi  $T_1$ . Tranzistory  $T_1$  a  $T_2$  mají kromě své základní funkce ještě druhou funkci –  $T_1$  slouží jako stabilizátor amplitudy napětí kmitavého obvodu a  $T_2$  jako zesilovač řídicího napětí. Na kolektoru  $T_2$  je i napětí přibližně pravoúhlého průběhu vrcholové velikosti asi 0,8 V, jímž se napájí počítací diskriminátor.

Počítací diskriminátor je v podstatě zapojení, jímž lze ze sledu impulsů získat odpovídající stejnosměrné napětí. Počítací diskriminátor je osazen tranzistory  $T_3$  a  $T_4$ . Tranzistor  $T_3$  pracuje jako omezovač amplitudy a  $T_4$  v zapojení se společnou bází jako vlastní počítací diskriminátor. Střední velikost stejnosměrného napětí je dána vztahem

$$U_0 = CU_B f h_{21B} R,$$

kde  $U_0$  je střední velikost stejnosměrného napětí,  $C$  je kapacita kondenzátorů, připojovaných přepínačem  $Př_{1b}$ ,  $f$  je kmitočet pravoúhlého signálu (tj. kmitočet oscilátoru),  $h_{21B}$  zesilovací činitel tranzistoru diskriminátoru v zapojení se společnou bází a  $R$  odpor trimrů, zařazovaných do obvodu přepínačem  $Př_{1a}$ . Lineární závislost mezi kmitočtem a výstupním napětím počítacího diskriminátoru přestává tehdy, je-li výstupní napětí srovnatelné s napájecím napětím  $U_B$  nebo blíží-li se nule.

### Konstrukční údaje oscilátoru

$Př_1$ v poloze	Plná výchylka	$L_0$ [mH]	$C_0$ [nF]	$f_0$ [kHz]	$f$ při $C_x = C_0$ , popř. $L_x = L_0$ [kHz]	$R_{rez}$ při $Q = 100$ [k $\Omega$ ]
1	100 pF	1	0,1	502	355	320
2	1 nF	1	1	158	112	100
3	10 nF	10	10	15,8	11,2	100
4	100 nF	10	100	5,02	3,55	32
5	10 $\mu$ H	10 $\mu$ H	10	502	355	3,2
6	100 $\mu$ H	0,1	10	158	112	10
7	1 mH	1	10	50,2	35,5	32
8	10 mH	10	10	15,8	11,2	100
9	100 mH	100	10	5,02	3,55	320

Tabulka cívek

Cívka	Indukčnost	Počet závitů	Drát o $\varnothing$
$L_1$	10 $\mu\text{H}$	30	0,22 mm CuL
$L_2$	100 $\mu\text{H}$	100	0,15 mm CuL
$L_3$	1 mH	300	0,15 mm CuL
$L_4$	10 mH	700	0,15 mm CuL
$L_5$	100 mH	2 000	0,1 mm CuL

Proto je obvod upraven tak, aby výstupní napětí bylo větší než 1 V a menší než napájecí napětí minus 1 V.

Tranzistor  $T_5$  pracuje jako emitorový sledovač, upravující výstupní impedanci počítačového diskriminátoru na několik desítek ohmů. Jako indikátor může být použito měřidlo se základním měřicím rozsahem 10  $\mu\text{A}$  až 10 mA, nejvhodnější je měřidlo asi 100 až 200  $\mu\text{A}$ . Měřidlo leží v úhlopříčce můstku, jehož jednu stranu tvoří počítačový diskriminátor a druhou napěťový dělič s regulovatelným středním členem. Tím je zabezpečeno, že měřidlo bude mít ručku na nule, nebude-li na vstup připojena měřená součástka a že po jejím připojení se bude ručka vychylovat správným směrem, tj. vpravo od nuly. Z posledně uvedeného vztahu je zřejmé, že se se zmenšujícím se kmitočtem oscilátoru zmenšuje i úbytek napětí na kolektorovém odporu tranzistoru  $T_4$ , čímž se zvětšuje napětí na emitoru tranzistoru  $T_5$  a naopak.

Protože činnost přístroje závisí na velikosti napájecího napětí, používá se stabilizované napětí 12 V.

Konstrukční údaje jsou v tabulkách. Průměr kostřičky cívek není uveden. Z popisu pouze vysvítá, že  $L_1$ ,  $L_2$  a  $L_3$  jsou vinuty na stejnou kostřičku, stejně jako  $L_4$  a  $L_5$ .

Měřicí rozsah přístroje lze ještě zvětšit, pro rozsah 10  $\mu\text{F}$  (popř. 1 H) je však třeba (kromě další polohy přepínače a odpovídající změny indukčnosti příslušné cívky na přepínači  $P_{71d}$  a kondenzátoru na přepínači  $P_{71c}$ ) změnit i odpor  $R_2$  v emitoru  $T_1$  na 1 k $\Omega$ .

Funktechnik č. 3/1971.

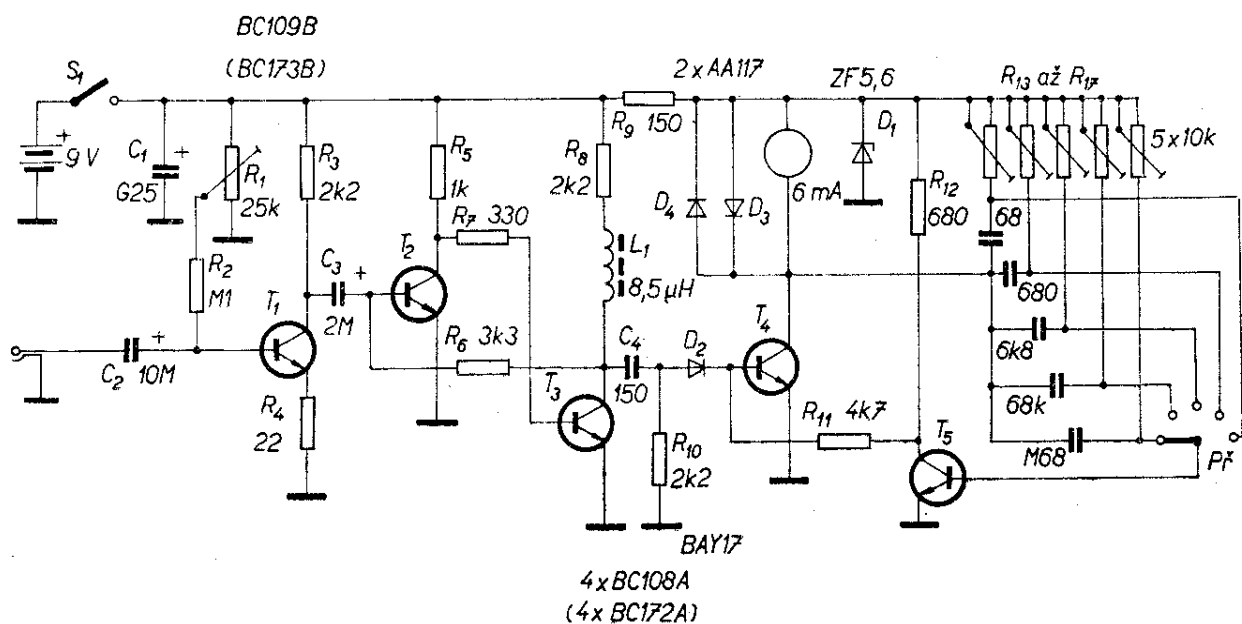
### Přímoukazující měřič kmitočtu do 300 kHz

Měřič kmitočtu v rozsahu 5 Hz až 300 kHz lze zkonstruovat poměrně jednoduchým způsobem. Jedno z možných zapojení přímoukazujícího přístroje je na obr. 40. Měřicí rozsah přístroje je rozdělen do pěti dílčích rozsahů – 1 Hz až 30 Hz, 10 Hz až 300 Hz, 100 Hz až 3 000 Hz, 1 kHz až 30 kHz a konečně 10 kHz až 300 kHz.

Celé zapojení se skládá z jednostupňového předzesilovače a monostabilního multivibrátoru, který je řízen spouštěcím obvodem. Napětí, jehož kmitočet chceme měřit, se zesiluje tranzistorem  $T_1$  a vede přes kondenzátor  $C_3$ , 2  $\mu\text{F}$ , na spouštěcí obvod. Spouštěcí obvod mění vstupní napětí na pravoúhlé o stejném kmitočtu. Člen RC, 150 pF ( $C_4$ ) a 2,2 k $\Omega$  ( $R_{10}$ ) derivuje pravoúhlé napětí tak, že se na odporu  $R_{10}$  objevují kladné a záporné impulsy; záporné impulsy nepropustí dioda  $D_2$ , BAY17. Kladné impulsy projdou diodou a spouštějí multivibrátor s tranzistory  $T_4$ ,  $T_5$ .

Klopný obvod se vrací po uplynutí určité doby do svého klidového stavu. Na výstupu obdržíme proto pravoúhlé impulsy konstantní amplitudy, jejichž šířka bude však různá. Šířka impulsů závisí na měřeném kmitočtu a je tím menší, čím je vyšší kmitočet. Na kondenzátorech 68 pF až 0,68  $\mu\text{F}$  u  $P_7$  bude tedy stejnosměrné napětí, které je tím větší, čím menší je mezera mezi jednotlivými impulsy, tj. čím je vyšší kmitočet.

Přístroj se cejchuje nastavením odporových trimrů  $R_{13}$  až  $R_{17}$ . Diody  $D_3$  a  $D_4$  slouží k ochraně měřidla proti přepětí.



Obr. 40. Přímoukazuující měřič kmitočtu do 300 kHz

Pro definovanou a přesnou činnost je napájecí napětí klopného obvodu stabilizováno Zenerovou diodou se Zenerovým napětím 5,6 V ( $\pm 10\%$ ). Celý přístroj odebírá z baterie proud asi 30 mA, napájecí napětí je 9 V. Minimální vstupní napětí měřiče je efektivní napětí 30 mV.

K oceňování je nejvhodnější signální generátor. Pro všechny rozsahy slouží jedna stupnice. Při uvádění do chodu je třeba kromě cejchování nastavit předpětí báze tranzistoru  $T_1$  trimrem  $R_1$  tak, aby tranzistor měl na kolektoru napětí asi 5 V.

Funktechnik č. 9/1969.

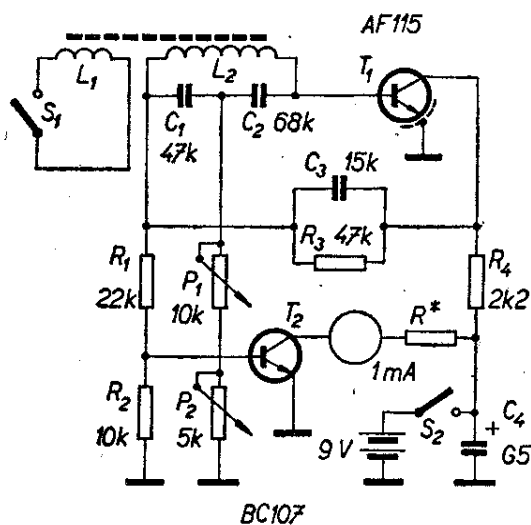
### Tranzistorový zkoušeč zkratů mezi závity

Zkrat mezi závity tlumivek nebo jiných cívek lze někdy určit ohmmetrem, častěji to však není možné. Přístroj na obr. 41 umožňuje určit zkrat mezi závity právě v těch případech, kdy zklame ohmmetr.

Podstatou zařízení je oscilátor, jehož cívka je navinuta na feritové tyči. Vložili se feritová tyč do dutiny cívky, která má zkrat mezi závity, oscilace vysadí. Přístroj se hodí především pro ty případy, kdy je možno vložit feritovou tyč do dutiny cívky, tehdy je indikace zkratu mezi závity jednoznačná – přiblížením feritové tyče k boku cívky není indikace tak jed-

noznačná, avšak i tehdy lze při větší praxi určit zkrat mezi závity.

Oscilátor je v tzv. Colpittsově zapojení. Součástí obvodu oscilátoru je především tranzistor  $T_1$ , AF115, dále cívka  $L_2$ , kondenzátory  $C_1$  a  $C_2$ . Oscilátor kmitá na kmitočtu asi 20 kHz. Cívka  $L_2$  je na kulaté feritové tyči a má 100 z drátu o  $\varnothing 0,3$  mm CuL. Potenciometry  $P_1$  a  $P_2$  slouží k nastavení stupně zpětné vazby. Při zkoušení cívky musí být potenciometry nastaveny tak, aby se dosáhlo stavu těsně před zánikem oscilací. Potenciometr  $P_1$  slouží k hrubému nastavení,  $P_2$  k jemnému nastavení.



Obr. 41. Tranzistorový zkoušeč zkratů mezi závity

Cívka  $L_1$  je navinuta též na feritové tyči, má 2 závity drátu o  $\varnothing$  0,3 mm CuL a slouží k ověření činnosti měřiče – po sepnutí spínače musí oscilace zaniknout.

Čím přesněji se nastaví potenciometry  $P_1$  a  $P_2$ , tím citlivější je přístroj.

Zaniknou-li oscilace, změní se samočinně napětí báze tranzistoru  $T_1$ . Změna napětí se zesílí tranzistorem  $T_2$ . Měřidlo v jeho kolektorovém obvodu ukáže změnu kolektorového proudu  $T_2$ . Přístroj pracuje s napájecím napětím 9 V, odběr proudu je 3 mA.

Přístroj lze ocejchovat pomocí cívky  $L_1$  a v jejím obvodu zapojeného spínače. Stejný obvod poslouží i pro nejvýhodnější nastavení potenciometrů  $P_1$  a  $P_2$ . V uspořádání na obrázku (měřidlo 1 mA, předřadný odpor 4,7 k $\Omega$ ) je při zkratu ručka na nule a při činnosti naprázdno má maximální výchylku.

Přístrojem lze měřit nejenom zkraty mezi závity. Spojíme-li vývody nějaké cívky vzájemně, musí měřidlo přístroje ukázat při měření nulovou výchylku (utvořili jsme vlastně závit dokrátka), v opačném případě je cívka přerušena.

Při měření cívek s několika tisíci závity se mění kmitočet oscilátoru, přičemž se poněkud zmenšuje výchylka ručky měřicího přístroje. Po rozebrání jádra lze měřit přístrojem i síťové transformátory a tlumivky. Přístroj se nedá použít ke zkoušení vychylovacích cívek u těch televizních přijímačů, které mají průměr

krku obrazovky mnohem větší, než je průměr zkušební feritové tyče. Funktechnik č. 20/1970.

## Elektronický měřič rychlosti otáčení pro dvoutaktní a čtyřtaktní motory

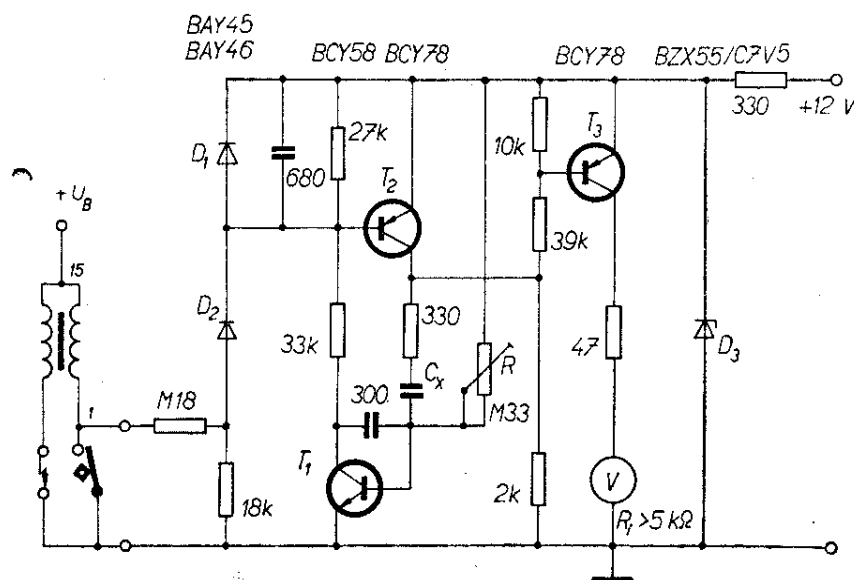
Převážná většina dosud uveřejňovaných zapojení měřičů rychlosti otáčení motorů je vhodná pouze pro čtyřtaktní čtyřválcové motory. Tato zapojení nejde obvykle jednoduchým způsobem upravit i pro měření rychlosti motorů s více válci nebo dvoutaktních motorů.

Pro každý spalovací motor platí zcela všeobecně, že počet zápalů (= sepnutí kontaktů přerušovače za časovou jednotku) je úměrný rychlosti otáčení motoru a že se různé motory liší vzájemně pouze četností zápalů za jedno otočení.

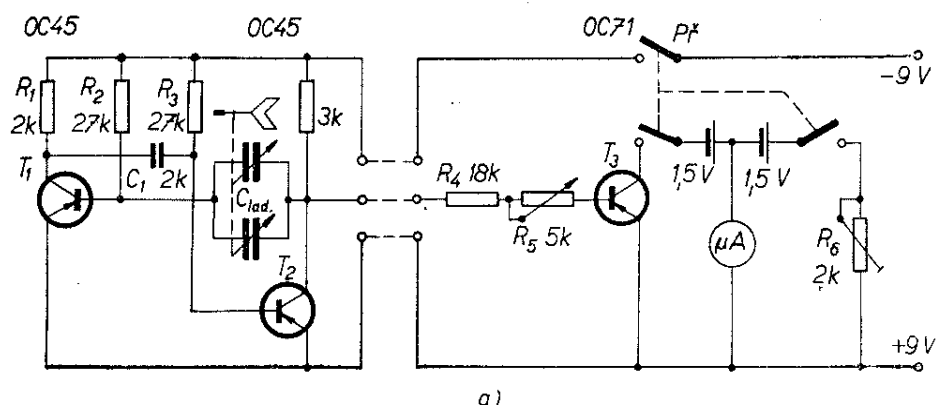
Zapojení na obr. 42 je vhodné pro každý motor, měří rychlost otáčení jak čtyřdobých, tak dvoudobých motorů s libovolným počtem válců. Je pouze třeba upravit časovou konstantu obvodu RC, který určuje délku měřicího impulsu.

U dvoutaktních motorů připadá pro jeden válec na jedno otočení jeden zápal, u čtyřtaktních pro jeden válec na dvě otočení též jeden zápal. Z toho lze odvodit pro jiné motory s různým počtem válců nutnou kapacitu kondenzátoru členu RC ( $R$  je stálý) pro zapojení na obr. 42:

$$C_x = 0,06/ZK \quad [\mu F],$$



Obr. 42. Elektronický měřič rychlosti otáčení pro dvoutaktní a čtyřtaktní motory



Obr. 43. Jednoduchý indikátor směru větru: a) zapojení elektrické části přístroje, b) mechanické uspořádání

kde  $K = 1$  pro čtyřdobé motory,  $K = 2$  pro dvoudobé motory a  $Z$  je počet válců.

Popisované zapojení bylo vyzkoušeno za nejnejpříznivějších provozních podmínek a vyhovělo ve všech případech.

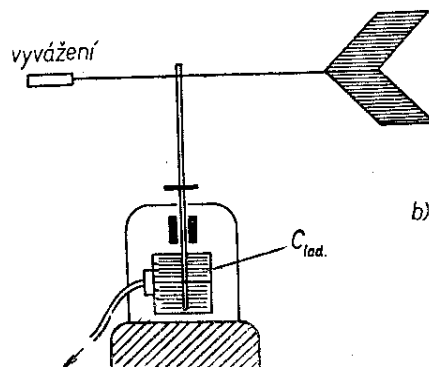
Jako budicí impuls slouží impuls velkého kladného napětí z přerušovače (svorka 1). Impuls se tvaruje monostabilním multivibrátorem s doplňkovými tranzistory BCY58 a BCY78. Toto zapojení umožňuje velmi rychlé spínání, takže impulsy jsou přesně definované s ostrými hranami. K oddělení předchozích obvodů a jako zesilovač slouží tranzistor  $T_3$ , BCY78. Oddělením koncového stupně se dosáhlo přesné lineární závislosti výstupního napětí na rychlosti otáčení. Z toho důvodu se jako měřidlo může použít jakýkoli voltmetr – je pouze třeba nastavit potenciometrem  $P$ , 330 k $\Omega$ , napětí na bázi tranzistoru BCY58 tak, aby rychlost 1 000 ot/min odpovídala napětí 1 V na voltmetru.

Zařízení bylo konstruováno pro vozy se záporným pólem napájení 12 V na kostře, jichž je dnes převážná většina. Siemens Halbleiter Schaltbeispiele 1970.

### Indikátor směru větru

Zapojení na obr. 43a slouží jako indikátor směru větru, popř. jako indikátor rozdílu mezi směrem plavby např. jachty a směru větru.

Přístroj je velmi jednoduchý: prostá větrná růžice (obr. 43b) otáčí hřídelem ladicího kondenzátoru  $2 \times 500$  pF. Změnou kapacity kondenzátoru se změni časová konstanta multivibrátoru s tranzistory  $T_1$  a  $T_2$ . Tato část přístroje je umístěna u ladicího kondenzátoru pod



větrnou růžicí a je spojena třípramenným vodičem s vyhodnocacím zařízením – diferenciálním voltmetrem s měřidlem 500  $\mu$ A s ručkou uprostřed a s napájecím zdrojem. Každá změna úhlu mezi rotorem a statorem ladicího kondenzátoru změni kmitočet multivibrátoru, nemá však vliv na amplitudu signálu multivibrátoru. Výstup z multivibrátoru se vede přímo na diferenciální voltmetr, jehož ručka se vychýlí úměrně změně kmitočtu buď vlevo nebo vpravo. Nula přístroje se nastavuje proměnným odporem  $R_6$ , maximální výchylka proměnným odporem  $R_5$ . Wireless World č. 1402/1969.

### Měřič průrazného napětí tranzistorů

Konstrukteři výkonových zesilovačů, různých stabilizovaných zdrojů a jiných zařízení s tranzistory, která pracují s velkými napájecími napětími, často potřebují znát skutečné průrazné napětí používaných tranzistorů. Přístroj, jehož činnost je popsána v této části, byl konstruován proto, aby nahradil různá improvizovaná zapojení k měření průrazného napětí tranzistorů, v nichž se po-

malu zvětšuje napětí na elektrodách měřených tranzistorů a čeká se „co to udělá“.

Maximální napětí kolektor-emitor nebo kolektor-báze, udávané výrobcem, je často podstatně menší než skutečné průrazné napětí. Tento fakt platí zcela všeobecně a ve svých důsledcích vede k tomu, že často lze v obvodu s velkým napájecím napětím použít tranzistor, který je jednak dostupnější a jednak levnější, než speciální tranzistory s velkým povoleným napětím kolektor-emitor nebo kolektor-báze (které nadto především u nás nejsou běžně dostupné). Např. běžný tranzistor BC107 (KC507) má v katalogích udávané maximální napětí  $U_{CB0} = 45 \text{ V}$ , velká většina těchto tranzistorů má však průrazné napětí  $U_{(BR)CB0}$  až 80 V. Důvodem tohoto jevu je, že planární výrobní technologie nedovoluje zatím dodržet při výrobě úroveň průrazných napětí v úzkém tolerančním poli.

U běžných křemíkových planárních tranzistorů nás zajímají především tři různá průrazná napětí: průrazné napětí emitor-báze, kolektor-báze a kolektor-emitor. První z nich (průrazné napětí emitor-báze) je jednoznačně určeno typem tranzistoru, přechod emitor-báze se chová asi jako Zenerova dioda s kolenem charakteristiky proud-napětí v mezích 6 až 12 V (např. u většiny tranzistorů BC107 je koloeno na charakteristice asi při napětí 8 V).

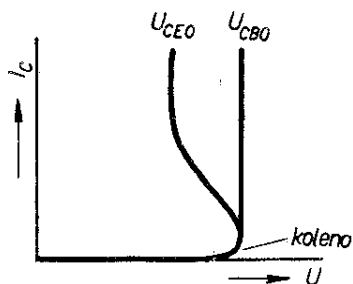
Dioda kolektor-báze má charakteristiku proud-napětí podobnou, pouze koloeno charakteristiky vznikne při mnohem větším napětí. Průrazné napětí kolektor-báze  $U_{(BR)CB0}$  je nejdůležitějším údajem z uvedených tří průrazných napětí, ne-

boť určuje maximální amplitudu napětí na kolektoru tranzistoru, kterou lze od tranzistoru „vyžadovat“.

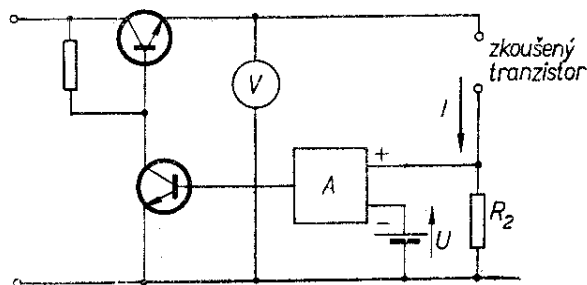
Charakteristika přechodu kolektor-emitor je na obr. 44 (společně s charakteristikou přechodu kolektor-báze). Při malých proudech obě charakteristiky splývají, po dosažení kolena však na rozdíl od  $U_{CB0}$  se napětí  $U_{CE0}$  poněkud zmenšuje, přechod kolektor-emitor má tedy charakteristiku záporného odporu. Je-li ve skutečném zapojení mezi bází a emitorem zapojen nějaký odpor, pak jsou i nad kolenem obě charakteristiky téměř shodné. Je-li např. u běžných tranzistorů malého výkonu odpor  $R_{BE}$  menší než asi 100 k $\Omega$  (a to je splněno ve většině případů, je-li tranzistor zapojen jako zesilovač), může se průběh obou charakteristik označit za zcela shodný.

Přístroj k měření průrazných napětí na obr. 45 (princip zapojení) je v podstatě jednoduchý zdroj stejnosměrného napětí s výstupním napětím 200 V, jehož výstupní proud lze volit po desítkových stupních v rozsahu 0,1  $\mu\text{A}$  až 1 mA. První a druhý tranzistor na obr. 45 musí být tranzistory s velkým mezním napětím. Báze druhého tranzistoru je připojena na diferenciální zesilovač, který pracuje jako napěťový komparátor;  $U$  je referenční napětí. Neteče-li měřeným objektem proud, má výstup komparátoru (tj. báze druhého tranzistoru) nulové napětí, tranzistor nevede a sériový tranzistor  $T_1$  je (vlivem zapojení odporu  $R_1$ ) ve stavu saturace, nasycení.

Prochází-li měřeným objektem proud, vyvolá na odporu  $R_2$  úbytek napětí. Tento úbytek napětí nemůže být větší než je napětí  $U$ , neboť kdyby tomu tak bylo,



Obr. 44. Voltampérová charakteristika přechodu kolektor-emitor

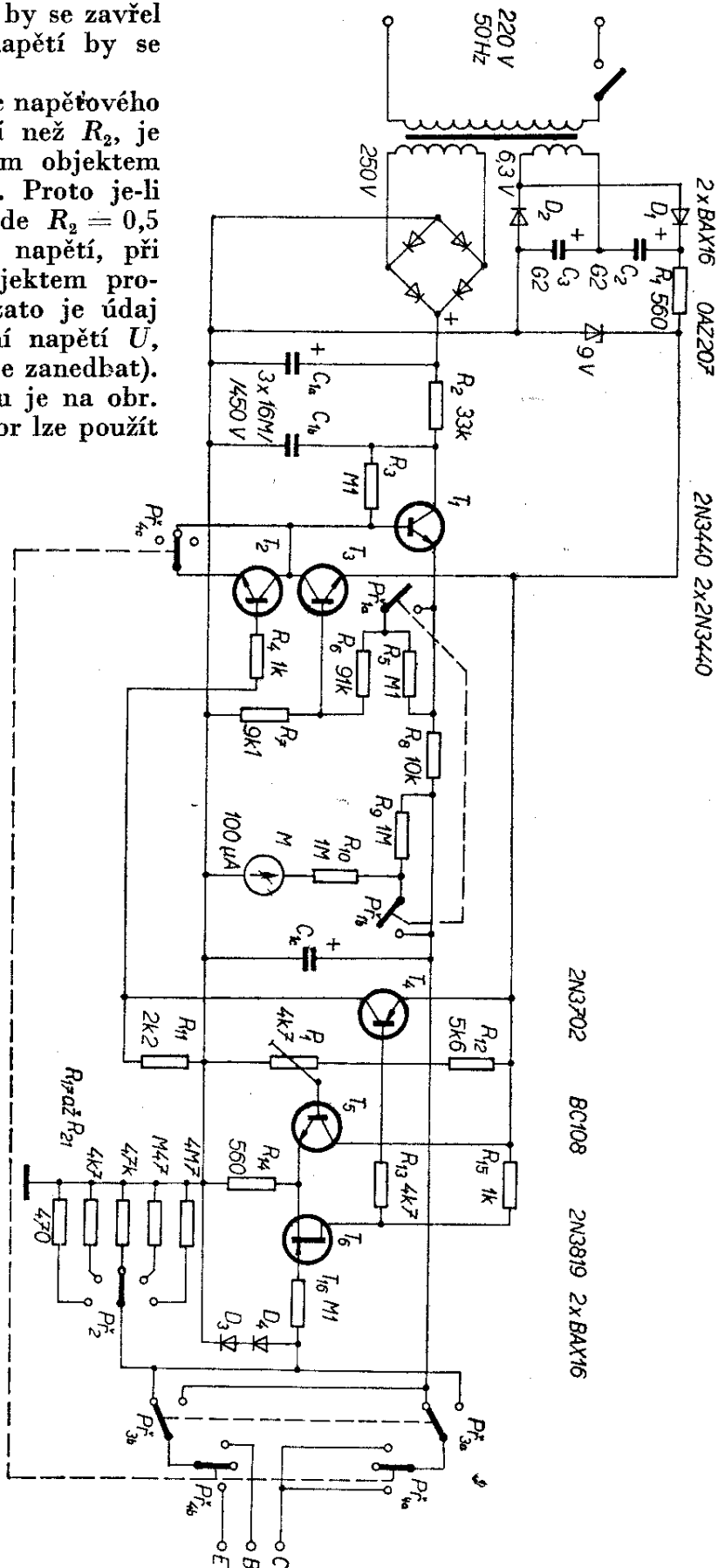


Obr. 45. Princip zapojení přístroje pro měření průrazných napětí tranzistorů

napěťový komparátor by uvedl do stavu saturace tranzistor  $T_2$ , čímž by se zavřel tranzistor  $T_1$  a napájecí napětí by se zmenšilo na nulu.

Bude-li vstupní impedance napěťového komparátoru mnohem větší než  $R_2$ , je zřejmé, že proud zkoušeným objektem bude omezen na  $I = U/R_2$ . Proto je-li  $I = 1 \mu A$  a  $U = 0,5 V$ , bude  $R_2 = 0,5 M\Omega$ . Voltmetr  $V$  indikuje napětí, při němž začne zkoušeným objektem procházet proud  $I$ . (Přesně vzato je údaj voltmetru větší o referenční napětí  $U$ , to je však tak malé, že ho lze zanedbat).

Praktické zapojení obvodu je na obr. 46. Jako síťový transformátor lze použít



Obr. 46. Schéma zapojení měřiče průrazných napětí  
(místo  $T_{16}$  má být  $R_{16}$ )

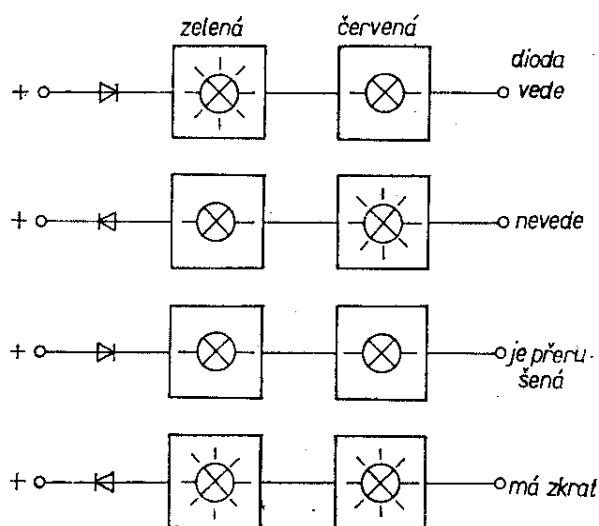
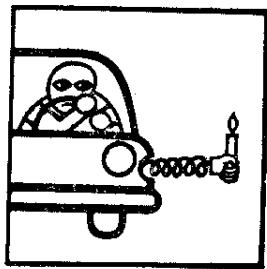


libovolný transformátor se sekundárními napětími 200 až 250 V a 6,3 V. Jako zdroj referenčního napětí slouží usměrněné napětí 6,3 V, stabilizované Zenerovou diodou; stejným napětím se napájí i napěťový komparátor. Stejnosměrný zdroj může dodávat dvě základní napětí, 100 a 200 V; napěťový dělič pro omezovač napětí a předřadné odpory pro měřidlo se přepínají současně přepínačem  $Př_1$ . Tranzistory  $T_1$  a  $T_2$  musí mít velké mezní napětí, alespoň 300 V ( $U_{(BR)CB0} = 300$  V).

Napěťový komparátor je osazen tranzistory  $T_4$ ,  $T_5$  a  $T_6$ . Vstupní tranzistor řízený polem zabezpečuje velký vstupní odpor komparátoru. Diody a odpor v přívodu k elektrodě G chrání FET před možnými napěťovými špičkami. Přepínač  $Př_2$  slouží k volbě rozsahů maximálního proudu zkoušeným objektem v mezích 0,1  $\mu$ A až 1 mA. Vhodná velikost proudu je dána obvykle typem měřeného tranzistoru; obvykle je však  $U_{(BR)CB0}$  pozoruhodně nezávislý na proudu, při němž se měří. Obecně řečeno: nižší proudové rozsahy lze použít pro většinu běžných křemíkových tranzistorů, pro výkonové a germaniové tranzistory použijeme vyšší proudové rozsahy.

Přepínač  $Př_3$  slouží k přepínání polarity napájecího napětí pro tranzistory p-n-p a n-p-n. Přepínačem  $Př_4$  se volí druh měření, CB0 nebo CE0 (tj. měření přechodu kolektor-báze při odpojení emitoru nebo přechodu kolektor-emitor při odpojení bázi). Ve střední poloze přepínače je měřený tranzistor odpojen a je přerušen přívod napájecího stejnosměrného napětí (báze  $T_1$  je spojena se zemí). Po přepnutí přepínače  $Př_4$  do jedné z krajních poloh není na měřeném tranzistoru okamžitě maximální napájecí napětí – napětí se pomalu zvětšuje díky časové konstantě článku RC – 10 k $\Omega$ , 16  $\mu$ F.

Zkušební proud lze přesně nařídit změnou polohy běžce odporového trimru v bázi  $T_5$ . Zapojí-li se např. odpor 470 k $\Omega$  mezi svorky B a C, a přepne-li se přepínač



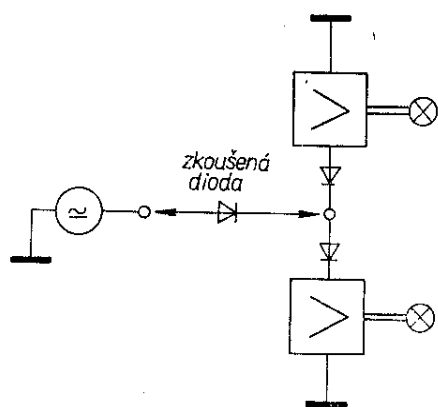
Obr. 47. Čtyři základní stavy polovodičových diod a jejich indikace žárovkami

$Př_4$  do polohy k měření na přechodu CB a  $Př_2$  do polohy 100  $\mu$ A, nastaví se  $P_1$  tak, aby voltmetr ukazoval 47 V (100  $\mu$ A  $\cdot$  470 k $\Omega$  = 47 V). V této souvislosti je třeba podotknout, že přístroj může sloužit i jako megaohmmetr s lineární stupnicí a s rozsahem 0,1 až 2 000 M $\Omega$ . Wireless World, č. 1419/1970.

### Digitální zkoušeč diod

Často se stává, že je třeba rychle určit katodu a anodu neznámých diod, popř. zásadně zjistit, zda je dioda špatná nebo dobrá, tzn. má-li zkrat nebo je-li proražená. Popisovaným měřicem lze zjistit čtyři základní stavy polovodičových diod – dioda vede, nevede, má zkrat, je přerušená (obr. 47). Zkoušečem lze pochopitelně i prověřovat tranzistory, a to jak přechod (diodu) emitor-báze, tak kolektor-báze.

Princip činnosti je zřejmý z obr. 47. Na panelu měřidla jsou dvě žárovky, jedna zelená, druhá červená. Svítí-li obě dvě, pak je zkoušená dioda vadná, má zkrat. Nesvítí-li obě dvě, pak je dioda opět vadná, je přerušená. Pouze tehdy, svítí-li jen jedna ze žárovek, je prokázáno, že dioda je dobrá – svítí-li zelená žárovka, dioda vede (je zapojena v propustném směru), svítí-li červená

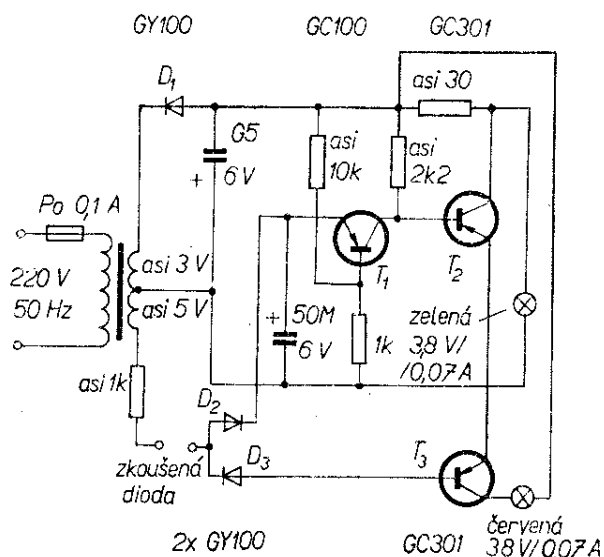


Obr. 48. Schématické znázornění činnosti digitálního zkoušeče diod

žárovka, dioda nevede (je zapojena v závěrném směru).

Protože některé diody není možno zatěžovat plným proudem žárovek, je na obr. 48 schématicky znázorněno zapojení, které se ke zkoušení diod skutečně používá. Diody v blokovém schématu zaručují, že bude svítit vždy žárovka, odpovídající jak polaritě připojené diody, tak jejímu stavu, i když je zkoušená dioda připojena do zdírek libovolně, tzn. má-li na katodě kladný nebo záporný pól zkušební napětí.

Ve skutečném měřiči (obr. 49) se jako zkušební napětí používá střídavé napětí ze síťového transformátoru (nejvhodnější je tzv. zvonkový transformátor).



Obr. 49. Schéma zapojení digitálního zkoušeče polovodičových diod

Zesilovačem pro záporné půlvlny usměrněného napětí je  $T_3$  v zapojení se společným emitorem. Tento tranzistor je za klidového stavu uzavřen, proto je indikační žárovka s ním v sérii (žárovka nesvítí). Druhý zesilovač má na vstupu tranzistor v zapojení se společnou bází  $T_1$ ; tento tranzistor reaguje na signál usměrněných kladných půlvln napájecího napětí. Protože se tento stupeň vzhledem ke svému zapojení nehodí k ovládání průtoku proudu žárovkou, slouží jako druhý stupeň tohoto zesilovače tranzistor  $T_2$ . Tranzistor  $T_1$  je v klidovém stavu otevřen a jemu příslušející indikační žárovka je proto zapojena paralelně s  $T_2$ . Zavře-li se tento tranzistor signálem na bázi  $T_1$ , zelená žárovka se rozsvítí. Ke správné činnosti tranzistoru  $T_1$  je třeba, aby nabíjecí kondenzátor  $50 \mu F$  v jeho emitoru měl alespoň uvedenou kapacitu (nebo větší).

Předřadný odpor  $30 \Omega$  (jeho vhodnou velikost je nejlépe vyzkoušet zkusmo odporovým trimrem) slouží k nastavení optimálního rozdílu mezi napětím v propustném a závěrném směru, při nichž se zelená žárovka rozsvěcí a zhasíná. Je třeba upozornit na to, že žárovka (protože je zapojena paralelně k tranzistoru, který je za klidového stavu otevřen) slabě svítí ihned po zapnutí přístroje. Její svít, je-li zkoušená dioda připojena v propustném směru, je však podstatně intenzivnější, než svít za klidového stavu, takže indikace je naprosto jednoznačná.

Jak již bylo řečeno, jako zdroj zkušební napětí slouží sekundární napětí  $5 V$  ze zvonkového transformátoru. Proud zkoušenými diodami je omezen předřadným odporem  $1 k\Omega$ . Odpor může být i větší, mají-li tranzistory v měřiči stejnosměrný zesilovací činitel větší než  $40$ . Usměrnovací diody jsou germaniové, pro napětí asi  $10 V$ .

Při konstrukci je třeba dbát, aby tranzistory měly při uvádění do chodu dovolený klidový proud. Klidový proud lze nastavit odpory v bázích a předřadnými odpory. Na čelní stěnu přístroje je vhodné u měřících zdírek označit polaritu diody tak, aby odpovídala dvěma prvním případům měření podle obr. 47.

Schaltungssammlung DMV, 1969.

# Různě aplikovaná elektronika

## Hledač kovových předmětů

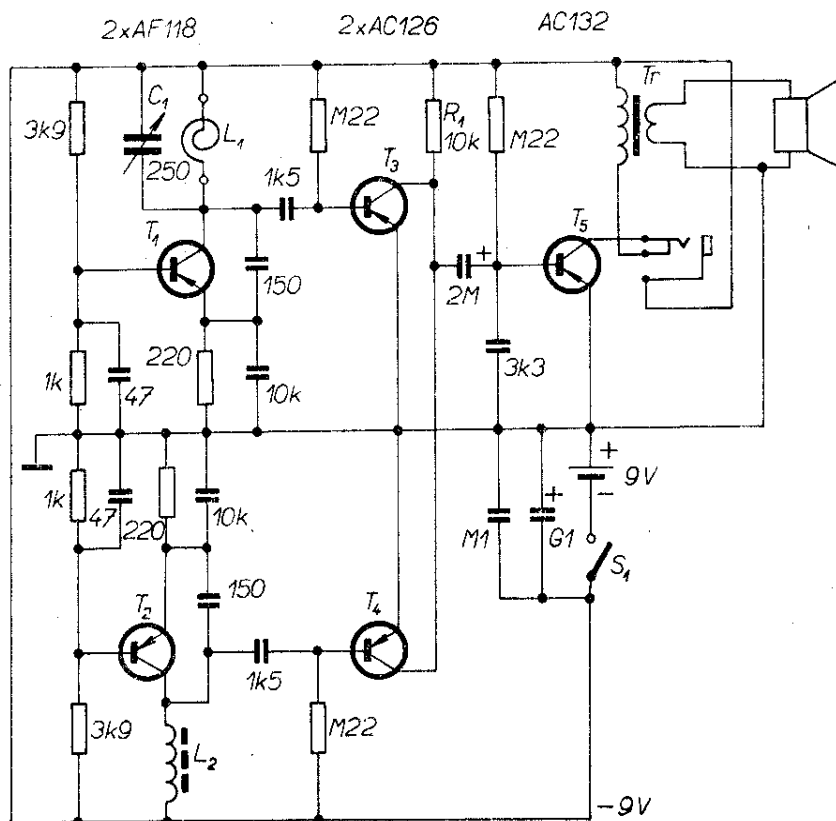
K hledání kovových trubek, vodičů a jiných kovových předmětů např. ve zdech, pod omítkou, pod povrchem země apod. slouží často hledače, které pracují na indukčním principu (návod ke stavbě indukčního hledače byl např. ve Funktechnik č. 1/1968 na str. 25—26). Nevýhodou tohoto způsobu hledání kovových předmětů je nutnost připojit někde v dosažitelném místě na hledané trubky, vodiče apod. zdroj vysokofrekvenčního zkušebního napětí.

Lze však konstruovat i hledače, které nepotřebují zdroj vf napětí a které pracují na principu změny vlastní indukčnosti cívky vlastního oscilátoru. Hledač je obvykle řešen tak, že má hledací cívku, která současně tvoří část laděného obvodu vf oscilátoru, jehož kmitočet se mění změnou indukčnosti cívky při přiblížení ke kovovým předmětům. Velmi dobře se nechá určit změna kmitočtu to-

hoto oscilátoru, je-li v zapojení hledače ještě jeden oscilátor, který kmitá na pevném kmitočtu. Smísí-li se signály obou oscilátorů, lze volbou jejich kmitočtů získat slyšitelný zázněj (rozdíl kmitočtu pevného a proměnného oscilátoru). Kmitočty oscilátorů lze volit tak, že se při přiblížení hledací cívky ke kovovému předmětu slyšitelný kmitočet zvyšuje, jde-li o feromagnetický kov a snižuje, jde-li o neferomagnetický kov. Slyšitelný zázněj lze pak přijímat buď na sluchátka nebo na reproduktor.

Zařízení pracující na tomto principu, je na obr. 50. Oscilátor pevného kmitočtu se skládá z tranzistoru  $T_2$  a cívky  $L_2$  (a dalších součástek). Cívka  $L_2$  má mít indukčnost 1,05 mH, oscilátor kmitá na kmitočtu 400 kHz. Cívku lze navinout na různá jádra, počet závitů bude podle druhu jádra a tloušťky drátu asi 80 až 180 závitů (drátu o  $\varnothing$  0,2 až 0,3 mm CuL).

Indukčnost laděného obvodu oscilátoru proměnného kmitočtu tvoří cívka  $L_1$  (hledací cívka) a jako oscilátor pracuje tranzistor  $T_1$ . Ke snadné realizaci cívky  $L_1$  slouží jako její jádro cívka na magnetofonový pásek o  $\varnothing$  25 mm (vzdá-



Obr. 50. Schéma zapojení hledače kovových předmětů

lenost mezi čely asi 8 mm), která má na svém vnějším obvodu cívku o 30 závitů měděného drátu o  $\varnothing$  0,7 mm v izolaci z plastické hmoty. Závitů cívky jsou staženy páskou z plastické hmoty a napevno zalepeny mezi čela cívky. Aby signál z oscilátoru pevného kmitočtu neovlivňoval činnost druhého oscilátoru je zvolen kmitočet druhého (proměnného) oscilátoru 200 kHz; k získání zázněje se využívá druhá harmonická základního kmitočtu ( $400 \text{ kHz} \pm \Delta f$ ). Tímto uspořádáním se také poněkud zvětší citlivost přístroje.

Otočným kondenzátorem  $C_1$  se nastaví takový kmitočet proměnného oscilátoru, aby rozdíl mezi signálem obou oscilátorů byl slyšitelný (např. bude-li se lišit kmitočet proměnného oscilátoru o 5 kHz od základního kmitočtu, tj. 200 kHz, bude slyšet ve sluchátkách nebo z reproduktoru zázněj 10 kHz, tj. druhá harmonická rozdílového kmitočtu).

Signál pevného kmitočtu se zesiluje tranzistorem  $T_4$ , signál proměnného kmitočtu tranzistorem  $T_3$ . Oba tranzistory pracují se společným kolektorovým odporem  $R_1$ , na němž dojde ke sloučení signálů obou kmitočtů. Signál rozdílového kmitočtu se zesiluje tranzistorem  $T_5$ . Chceme-li signál poslouchat z reproduktoru, zapojíme do přívodu ke kolektoru tranzistoru  $T_5$  výstupní transformátor; při použití sluchátek lze primární vinutí výstupního transformátoru nahradit odporem sluchátek nebo použít uspořádání pro poslech jak na sluchátka, tak na reproduktor (jak je tomu v obr. 50).

Hledač má průměrnou citlivost: jehlu dokáže „najít“ do vzdálenosti asi 30 cm od hledací cívky, velké kovové předměty objeví až do hloubky 60 cm.

Le haut-parleur č. 1191/1968.

### Jiný hledač kovových předmětů

Přístroj popsáný v tomto článku dovoluje hledat kovové předměty pod vodou, pod zemí, pod podlahou nebo ve stěnách. Maximálních výsledků se dosáhne pouze při pečlivém nastavení obvodů – výsledky jsou však závislé i na objektivních skutečnostech – na blízkosti jiných ko-

vových předmětů v okolí hledaného předmětu, druhu kovu, z něhož je hledaný předmět zhotoven a kromě jiného i na druhu materiálu, který je mezi hledací cívkou a hledaným kovovým předmětem.

V každém případě lze však podle údajů konstruktéra přístroje bezpečně najít kovové předměty velikosti mince asi do vzdálenosti 20 cm od hledací cívky a větší předměty (asi okolo  $15 \text{ cm}^2$ ) do vzdálenosti 50 cm. Předměty s velmi malou plochou (např. krátké kousky drátu apod.) je možno identifikovat pouze na velmi malé vzdálenosti. Je třeba upozornit i na to, že se tón přístroje mění v závislosti na vlhkosti půdy; na to však konstruktér pamatoval, neboť přístroj je možno ručně „doladovat“.

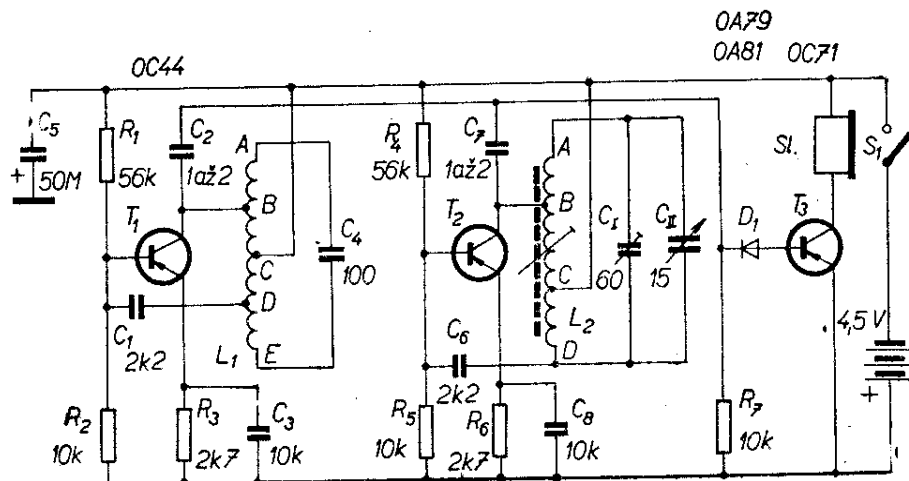
Přístroj (obr. 51) používá dva tranzistory v heterodynovém zapojení a třetí tranzistor jako nf zesilovač. Cívka  $L_1$  je hledací cívka s odbočkami pro připojení kolektoru a báze (přes kondenzátor)  $T_1$ , obvod je naladěn do rezonance pevným kondenzátorem  $C_4$ . Druhý oscilátor pracuje s tranzistorem  $T_2$ ; jeho kmitočet lze nastavit jádrem cívky  $L_2$  a paralelními proměnnými kondenzátory  $C_I$  a  $C_{II}$ . Kmitočet lze ovládat i vně přístroje proměnným kondenzátorem  $C_{II}$  (v malém rozmezí).

Vf napětí z prvního i druhého oscilátoru se vede přes kondenzátory  $C_2$  a  $C_7$  s malou kapacitou na detekční diodu  $D_1$ . Nf signál po detekci zesiluje tranzistor  $T_3$ , který má jako pracovní odpor sluchátka s velkou impedancí.

Oba oscilátory jsou laděny asi na kmitočet 550 kHz. Pracují-li oba oscilátory na stejném kmitočtu, není slyšet ve sluchátkách žádný tón. Přítomnost kovového předmětu v blízkosti hledací cívky rozladí první oscilátor; smísením signálů o nestejném kmitočtu vznikne nf zázněj, který je slyšet ve sluchátkách. Z principu činnosti je zřejmé, že zázněj bude mít tím vyšší nebo nižší kmitočet, čím bude více rozladěn oscilátor s  $T_1$ , tj. čím bude hledací cívka blíže hledaného kovového předmětu nebo čím je tento předmět větší.

Pro nejlepší výsledky se osvědčilo nastavit v praxi  $C_{II}$  tak, aby byl slyšet

Obr. 51. Schéma zapojení hledače



ve sluchátkách tón o nízkém kmitočtu (za chodu přístroje „naprázdno“) – pak přítomnost kovového předmětu v blízkosti hledací cívky změni výšku tónu.

Cívka  $L_1$  má asi 18 m zvonkového drátu na průměru asi 13 cm. Délka A–B má asi 10 závitů, B–C 12 závitů a C–D 15 závitů. Zbytek drátu se pak navine na cívku; konce drátů je vhodné uchytnit do lustrových svorek, kondenzátor  $C_4$  musí být na podložce, na níž je uchycena cívka. Cívka je na několika místech ovázána lepicí páskou, aby se nezměnila poloha jednotlivých závitů vůči sobě.

Cívka  $L_2$  druhého oscilátoru je navinuta na kostříčku o  $\varnothing$  10 mm s ladicím jádrem. Má tyto části: A–B 125 závitů válcově nebo divoce, ve stejném smyslu B–C 45 závitů, C–D 15 závitů, vše drátem o  $\varnothing$  0,26 mm CuL.

Practical Electronics, leden 1970.

### Hledač kovových předmětů s křemíkovými tranzistory

Protože je toto zařízení jedno z nejžadanějších a současně bývá i nejčastějším zdrojem zklamání při realizaci (zřejmě vzhledem k nedostatku vhodných konstrukčních podkladů), doplňujeme popis dvou zařízení s běžnými germaniovými tranzistory i zapojením hledače s moderními křemíkovými tranzistory.

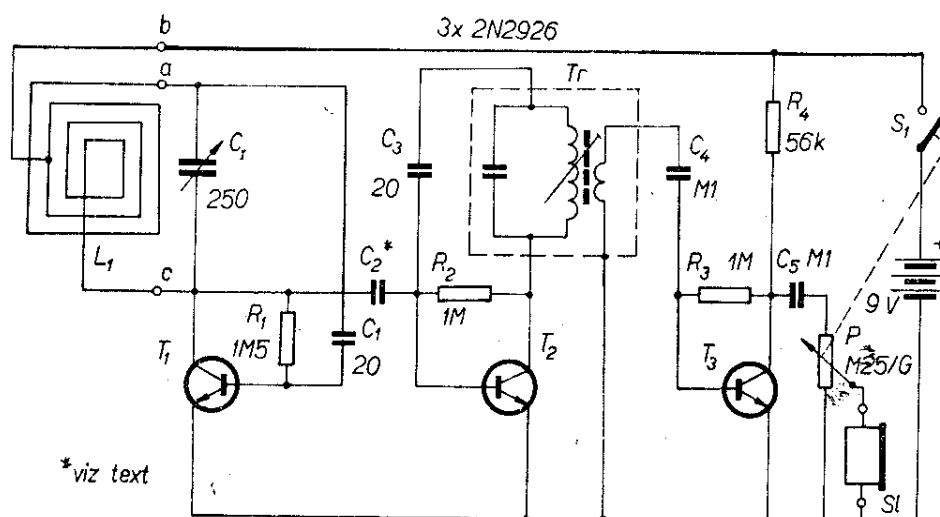
Jde opět o klasický typ zapojení se dvěma oscilátory, který je nejvhodnější k amatérské stavbě. Srdcem zařízení těchto typů hledačů je oscilátor, vlastně dva oscilátory. Pro volbu kmitočtu oscilátorů

platí jednoduchá zásada: kmitočet by neměl být nižší než asi 100 kHz a vyšší než 1 MHz. Je to proto, že kmitočty oscilátoru nižší než 100 kHz nezaručují dostatečnou citlivost indikace – změna indukčnosti oscilátorové cívky o 0,5 % (což je asi běžná změna při přiblížení kovového předmětu k cílce) vyvolá změnu tónu v sluchátku pouze o několik Hz; tak malá změna kmitočtu se sluchem nesnadno rozpozná. Naopak při kmitočtu oscilátoru nad 1 MHz je půlprocentní změna indukčnosti oscilátorové cívky tak značná, že záznej může být až mimo slyšitelné pásmo kmitočtů; kromě toho reaguje přístroj již i na změnu složení půdy, popř. na přítomnost velkých kamenů apod.

Kmitočet oscilátorů popisovaného zařízení byl proto zvolen v okolí mf kmitočtu běžných rozhlasových přijímačů – jednak z výše uvedených důvodů a jednak proto, že lze jako cívku druhého oscilátoru použít jakýkoli mf transformátor z přijímače, osazeného tranzistorem, který má na vinutí primární strany odbočku pro připojení kolektoru.

Jako hledací cívka slouží  $L_1$  (obr. 52), která je připojena do obvodu tranzistoru  $T_1$ , s nímž tvoří tzv. Hartleyův oscilátor. Mezifrekvenční transformátor  $Tr$  (pro mf 465 kHz) spolu s  $T_2$ ,  $C_3$  a  $R_2$  je zapojen též jako Hartleyův oscilátor. Oba dva oscilátory jsou spojeny kondenzátorem  $C_2$ ; ten musí mít velmi malou kapacitu. Ukázalo se jako vhodné realizovat  $C_2$  zkroucením dvou vodičů nebo vést dva vodiče těsně vedle sebe a vazbu nastavit

Obr. 52. Hledač kovových předmětů s křemíkovými tranzistory



změnou vzdálenosti vodičů nebo změnou počtu zkrutů.

Hledací cívka má 12 závitů o  $\varnothing$  asi 0,35 až 0,4 mm CuL navinutých na bočních stěnách krabíčky z plastické hmoty. Délka jedné strany cívky je asi 7 až 8 cm. Cívku lze pochopitelně navinout na čtvercový dřevěný rám o délce strany 7 až 8 cm a výšce strany asi 2,5 cm. Odbočka je přesně ve středu cívky, tj. na 6. závitě. Po navinutí cívky je vhodné závity fixovat tak, aby se během doby nebo za provozu nezměnila jejich vzájemná poloha. Do středu cívkového tělesa je šikmo nasazen držák z nekovového materiálu, na němž je skříňka se součástkami na desce s plošnými spoji. Skříňka je též z plastické hmoty.

Sluchátka mají mít velkou impedanci – vhodné jsou např. s impedancí 4 000  $\Omega$ .

Pro praxi s hledačem platí stejné zásady, jako u předchozích zapojení. Nenastavujeme nikdy nulový záznej, neboť ucho je nejcitlivější na změnu kmitočtu v okolí 200 Hz a výše, pro nižší kmitočty je málo citlivé a při nulovém zázneji musí být rozdílový kmitočet obou oscilátorů až asi 80 Hz (podle konstrukce sluchátek), aby byl postřehnutelný sluchem.

Přístroj lze dále zjednodušit např. tím, že zkonstruujeme pouze první oscilátor a jeho signál směšujeme s mf signálem v běžném rozhlasovém přijímači s mf kolem 450 až 470 kHz. Tímto způsobem lze např. i ověřit činnost prvního oscilátoru při konstrukci.

Practical Wireless, březen 1970.

### Zařízení pro buzení řidičů

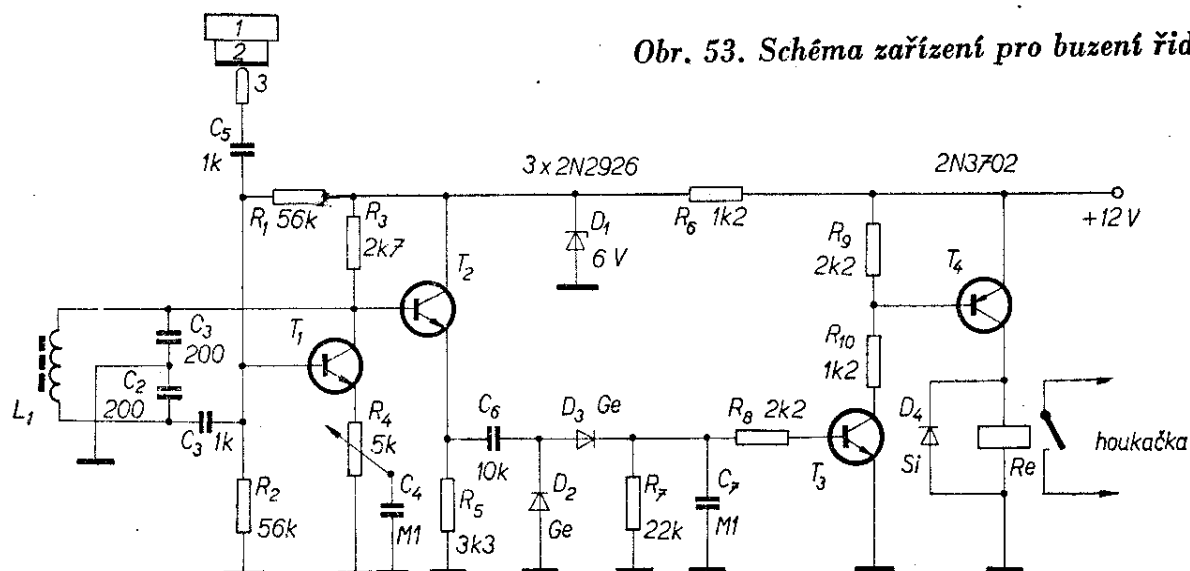
Nehody způsobené spánkem řidiče za volantem nejsou příliš časté, přesto se však vyskytují; především při dlouhých (nočních) jízdách. Zařízení na obr. 53 citlivě reaguje v okamžiku, kdy řidič usne – samočinně uvede do chodu klakson nebo jiný budicí prostředek.

Princip zařízení využívá toho, že za bdělého stavu drží řidič volant obvykle poměrně pevně oběma rukama. Při usnutí pak obvykle povolí stisk rukou na volantu. Pro uvedení přístroje do chodu je třeba, aby řidič povolil stisk obou rukou na volantu, sundá-li z volantu jen jednu ruku, např. při řazení atd., zařízení se do chodu neuvede.

Základem přístroje je anténa z měděného drátu, navinutá po celém obvodu volantu (obr. 53, část I). Signál antény je přes kruhový díl 2 a snímač 3 spojen kondenzátorem  $C_5$  s bází tranzistoru  $T_1$ . Tranzistor  $T_1$  je zapojen jako jednoduchý Colpittsův oscilátor, jehož zisk se ovládá potenciometrem 5 k $\Omega$  v emitoru  $T_1$ . Laděný obvod oscilátoru tvoří cívka  $L_1$ , 1 mH (na feritovém jádru) a paralelní kondenzátory  $C_1$  a  $C_2$ . Výstupní napětí oscilátoru se odebírá z emitorového odporu  $R_5$  tranzistoru  $T_2$ , který je zapojen jako emitorový sledovač.

Zdroj výstupního signálu má velmi malou impedanci (díky emitorovému sledovači), signál o kmitočtu asi 300 kHz se za kondenzátorem  $C_6$  usměrňuje a filtruje (členy  $R_7$ ,  $C_7$ , diody  $D_2$ ,  $D_3$ ) a vede

Obr. 53. Schéma zařízení pro buzení řidičů



se jako kladné předpětí přes odpor  $R_8$  na bázi tranzistoru  $T_3$ .

Tranzistory  $T_3$  a  $T_4$  pracují jako zesilovače se společným emitorem. Kolektorový proud  $T_3$  ovládá činnost  $T_4$  přes odpor  $R_9$  a tranzistor  $T_4$  ovládá činnost relé.

Obvod lze potenciometrem 5 k $\Omega$  nastavit tak, aby při běžném držení volantu oscilátor nekmital – řidič stiskem ruky rozladuje laděný obvod (přidává k laděnému obvodu kapacitu), oscilátor nekmitá, tranzistory  $T_3$  a  $T_4$  jsou zavřeny. Sejme-li řidič ruce z volantu, obvod se rozkmitá a usměrněné napětí oscilátoru otevře koncové tranzistory, z nichž  $T_4$  potom sepne relé, jehož kontakty sepnou poplašné nebo výstražné zařízení.

Použité relé je pro 12 V, odpor cívky je větší než 120  $\Omega$ .

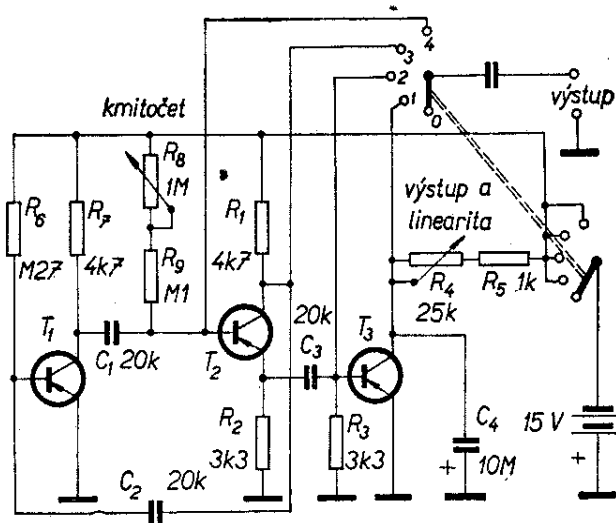
Radio-Electronics, září 1970.

### Tranzistorový generátor signálu pilovitěho průběhu

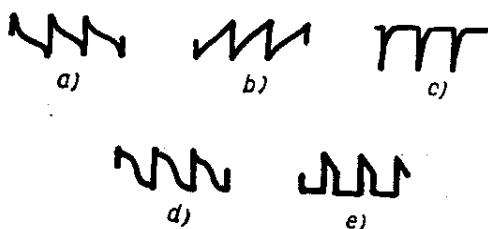
Jedním z nejjednodušších generátorů napětí pilovitěho průběhu je zapojení na obr. 54. Zapojení se skládá ze dvou obvodů – prvním je jednoduchý multivibrátor ( $T_1$  a  $T_2$ ), jenž slouží jako generátor pulsů (záporné polarity), které budí vybíjecí tranzistor  $T_3$ , jehož obvod je druhým základním prvkem zapojení. Signál z multivibrátoru uvádí do činnosti (otvírá) na velmi krátkou dobu

tranzistor  $T_3$ . Během doby, po níž je tranzistor  $T_3$  uzavřen, se nabíjí kondenzátor  $C_4$  postupně na plné napětí, dané děličem  $R_4$  a  $R_5$ . Na kolektoru  $T_3$  (a tedy i na výstupu generátoru) se objeví signál, jehož přední hrana odpovídá náběžné hraně pilovitěho impulsu. Pak se impulsem z multivibrátoru otevře tranzistor  $T_3$ , kondenzátor  $C_4$  se rychle vybijí a napětí na výstupu se prudce zmenší – dostaneme tedy kompletní impuls pilovitěho průběhu.

Použijí-li se součástky podle schématu, bude kmitočet multivibrátoru asi 100 až 1 000 Hz. V zapojení vyhoví jakýkoli tranzistor p-n-p pro nf použití.



Obr. 54. Schéma jednotranzistorového generátoru signálu pilovitěho průběhu



Obr. 55. Průběhy napětí na výstupu zapojení z obr. 54

Jako  $T_3$  je vhodný spínací tranzistor, lze však použít i typy se středním mezním kmitočtem.

Výstupní napětí lze přepínat dvoupatrovým pětipolohovým přepínačem. Na výstupu lze obdržet napětí různých průběhů (obr. 55). Průběh podle obr. 55a má výstupní napětí, je-li přepínač v poloze 1, průběh podle obr. 55b dostaneme v poloze přepínače 1 a při obrácené polaritě výstupních vývodů. Průběhy podle obr. 55c, d, e, odpovídají polohám přepínače 2, 3, 4.

Radio-Electronics, leden 1970.

### Automatika s tyristorem pro elektronický blesk

Zajímavým obvodem s tyristorem lze doplnit starší blesky tovární i amatérské výroby tak, aby měly některé vlastnosti novějších zapojení.

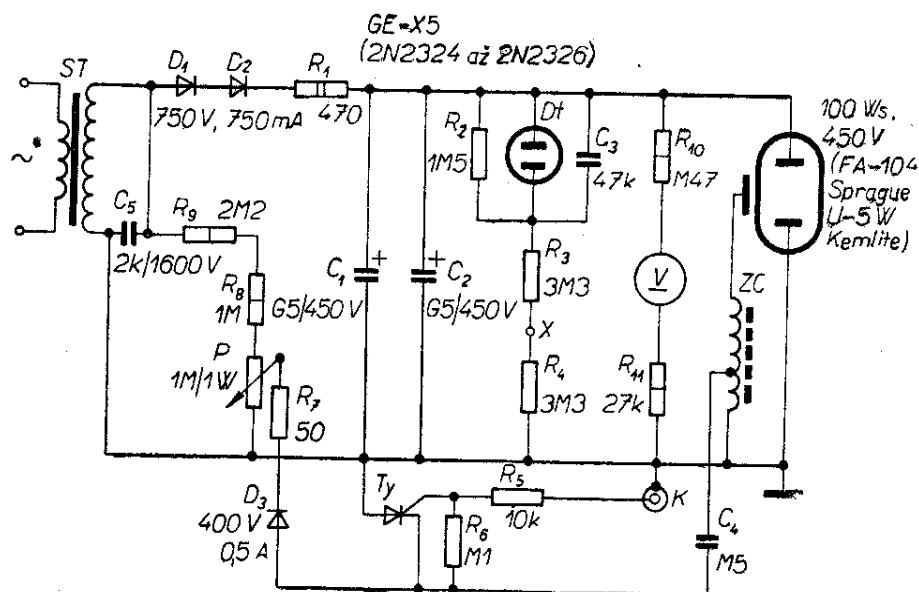
Tak např. podle obr. 56 má původní

blesk několik nových obvodů, např. obvod měřicího přístroje. Měřicí přístroj slouží jako voltmetr 0 až 500 V, původní měřicí rozsah je 1 mA. Protože doutnavka indikuje napětí až do určité velikosti a při dalším zvětšování napětí svítí stále stejně jasně, nelze dostatečně přesně určit napětí na výbojce a tím i energii záblesků, což je v některých případech nevýhodné. Naproti tomu voltmetr udává vždy přesný údaj a lze tedy fotografický přístroj přesně nastavit.

V původním zapojení blesku byla odbočka zapalovací cívky připojena do bodu X přes kondenzátor  $0,25 \mu\text{F}$  a do stejného místa byl připojen i „živý“ vývod od závěrky; při úpravě se zvětšila kapacita kondenzátoru na  $0,5 \mu\text{F}$ . Náboj kondenzátoru indukuje ve vinutí zapalovací cívky napěťový puls, potřebný k odpálení výbojky. V upravené verzi se vývod od uzávěrky připojuje vlastně na řídicí mřížku tyristoru přes odpor  $R_5$ ,  $10 \text{ k}\Omega/0,5 \text{ W}$ . Tyristor je zapojen jako samočinný spínač, jenž zapíná přístroj při každém záblesku a ovšem i tehdy, klesne-li (až již z jakýchkoli důvodů) náboj na kondenzátoru  $C_4$  pod mez, potřebnou k odpálení blesku.

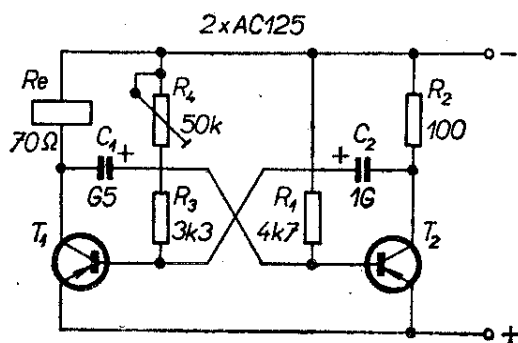
Stejné zařízení lze pochopitelně použít i u blesků napájených z baterií. Synchronizační kontakt je spojen se zdírkou K.

Radio-Electronics, listopad 1965.



Obr. 56. Automatika s tyristorem pro elektronický blesk





Obr. 57. Základní zapojení elektronického časového spínače jako regulátoru rychlosti stěračů

### Elektronické ovládání stěračů

Základem elektronického řízení rychlosti stěračů je časový spínač (obr. 57) ve formě astabilního multivibrátoru, jehož pulsy mají pravoúhlý průběh a zapínají a vypínají motorek stěračů (pomocí relé  $Re$ ).

Je-li otevřen tranzistor  $T_1$ , zavře se nábojem vazebního kondenzátoru  $C_1$  tranzistor  $T_2$ . Tranzistor  $T_2$  je uzavřen tak dlouho, dokud se náboj kondenzátoru  $C_1$  nezmenší vybíjením přes odpor  $R_1$  na takovou velikost, která dovoluje otevření tranzistoru  $T_2$ . Otevře-li se tranzistor  $T_2$ , uzavírá se nábojem na kondenzátoru  $C_2$  tranzistor  $T_1$ . Děj se neustále opakuje. Zapínací doby obou tranzistorů,  $t_1$  a  $t_2$ , lze zhruba určit ze vztahů

$$t_1 = 0,7 R_1 C_1,$$

$$t_2 = 0,7 (R_5 + R_4) C_2.$$

Kdybychom chtěli použít zapojení z obr. 57 přímo k řízení stěračů, vyžado-

valo by to relé s kontakty pro spínání velkého proudu a kromě toho i (při použití motorku stěračů s trvalým magnetem) nutnost klidového kontaktu na relé, aby při vypnutí spínače zůstaly stěrače v koncové poloze.

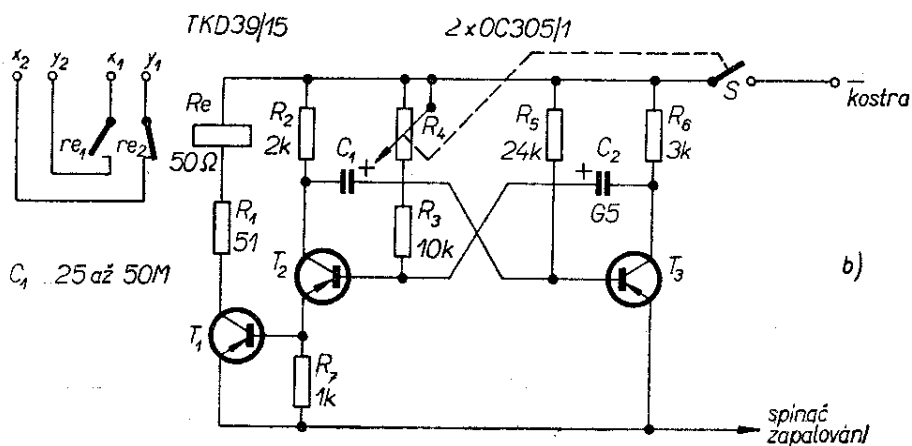
Je tedy výhodné přidat k základnímu zapojení ještě jeden spínací obvod (obr. 58). Pak lze použít relé, které má při napětí 4 až 8 V odpor asi 40 až 60  $\Omega$ . Jako spínací tranzistor slouží typ TKD39/15, stejně dobře však vyhoví jakýkoli typ s maximálním dovoleným kolektorovým proudem alespoň 120 mA. Zapojení podle obr. 58 pracuje dobře s napájecím napětím v rozmezí 6 až 15 V.

Vývody od kontaktů relé  $x_1, x_2, y_1, y_2$  připojíme k vývodům motorku stěrače. Rychlost stírání se řídí proměnným odporem  $R_4$  a lze ji nastavit v rozmezí 3 až 40 vteřin. Je výhodné připojit ovládací obvod rychlosti stěračů tak, aby se dal odpojit, a aby tak bylo možno např. při prudkém dešti využít maximální možné rychlosti stěračů.

Funk-technik, č. 2/1968.

### Elektronické blikáče

Zapojení blikáčů se během doby změnilo od čistě mechanického přes polo-elektronické až k čistě elektronickému zapojení. Čistě elektronické zapojení má několik výhod, především větší spolehlivost, je však poněkud dražší (při cenách našich polovodičových prvků), než je zapojení klasické. Vzhledem k větší spolehlivosti a elegantnosti řešení bylo vyvinuto několik zapojení čistě elektro-



Obr. 58. Zapojení jako na obr. 57 se zvláštním spínacím tranzistorem

nického ovládání blikáčů – jedno zapojení je na obr. 59.

Zapojení pro „elektronické směrovky“ je poměrně jednoduché. Základem celého zapojení je taktovací obvod s tranzistory  $T_1$ ,  $T_2$  a  $T_3$ . V podstatě jde o astabilní multivibrátor s dvojicí komplementárních (doplňkových) tranzistorů  $T_2$  a  $T_3$ . Na začátku nabíjení kondenzátoru  $C_1$  (jehož kapacita určuje dobu taktu obvodu) jsou tranzistory  $T_2$  a  $T_3$  plně otevřeny, neboť nabíjecí proud kondenzátoru udržuje v otevřeném stavu tranzistor  $T_2$ . Je-li otevřen tranzistor  $T_2$ , pak je otevřen i tranzistor  $T_3$ . Tranzistor  $T_1$  vzhledem k malému kolektorovému napětí tranzistoru  $T_3$  nevede.

Ke konci nabíjení kondenzátoru  $C_1$  nestačí již nabíjecí proud  $C_1$  k otevření  $T_2$  a  $T_3$  a ty se uzavřou (v důsledku zpětné vazby je přechod z vodivého do nevodivého stavu prudký). Napětí na kolektoru  $T_3$  se zvětší a otevře se tranzistor  $T_1$ . Kondenzátor  $C_1$  se vybijí přes odpor  $R_2$ . K úplnému vybití kondenzátoru však nemůže dojít (tím méně k jeho nabíjení napětím obrácené polarity), neboť zmenší-li se náboj na kondenzátoru na určitou velikost, otevřou se opět tranzistory  $T_2$  a  $T_3$  a celý nabíjecí pochod se opakuje.

Spínací tranzistor  $T_4$  se ovládá pulsy z obvodu multivibrátoru přes odpor  $R_4$ . Současně s rozsvícením směrovek se rozsvěcí při správné činnosti zapojení i kontrolní žárovka  $K$ . Je-li některá ze žárovek ve směrovkách vadná (přerušené

vlákno), zmenší se spád napětí na odporu  $R_L$  a nerozsvítí se kontrolní žárovka  $K$ . Velmi snadno lze k signalizaci závady použít i akustický signál, zapojí-li se místo odporu  $R_L$  do přívodu emitoru tranzistoru  $T_4$  relé s malým odporem cívky. Relé spíná signalizační obvod. Podle velikosti odporu cívky relé bude ovšem třeba nastavit znovu pracovní bod tranzistoru  $T_5$ , požadujeme-li i světelnou signalizaci poruchy.

Protože nelze jednoduchým způsobem spojit spínač volby směru (pravé směrovky – levé směrovky) se spínačem napájecího napětí, je tranzistor  $T_1$  napájen přes diodu  $D_2$ , která nevede do té doby, dokud je spínač směrovek ve střední (klidové) poloze.

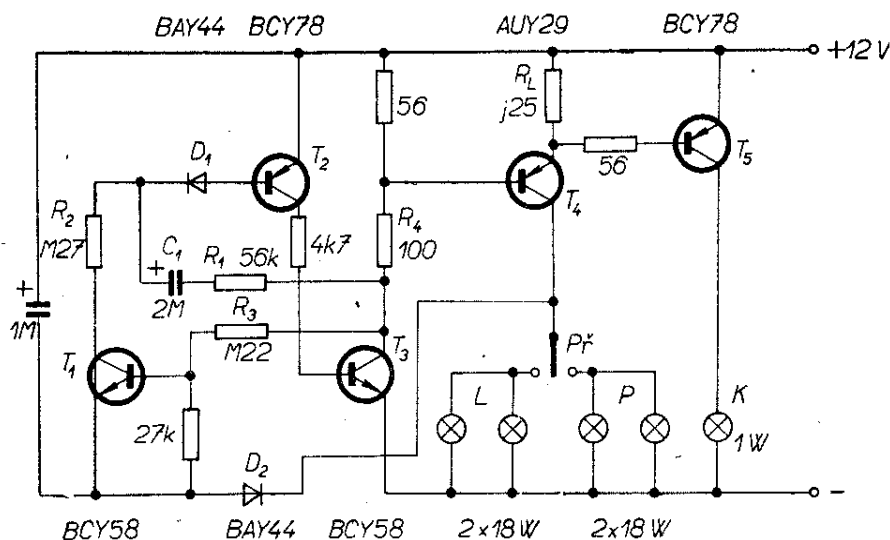
Celkový odběr proudu je (při spínači volby směru v jedné z krajních poloh) asi 3 A (při bliknutí světél). Zapojení pracuje bez závad od  $-20^\circ\text{C}$  do  $+70^\circ\text{C}$ .

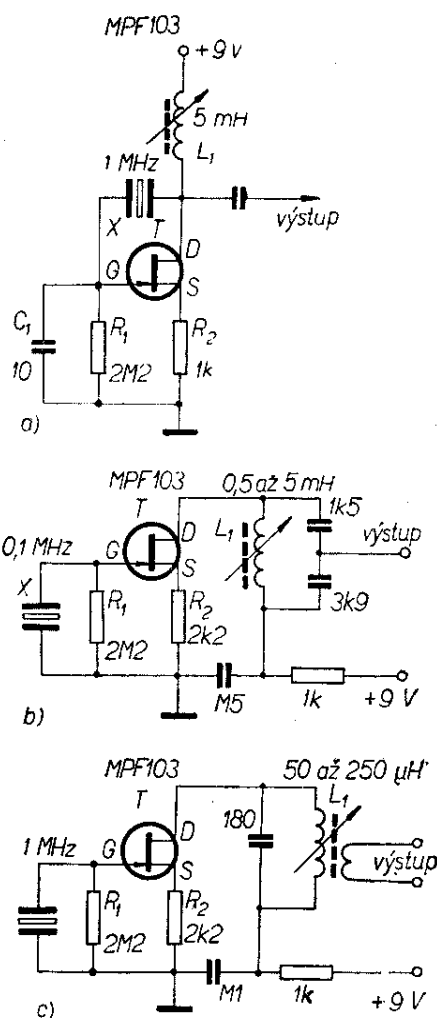
V zapojení se používají křemíkové tranzistory n-p-n (BCY58) a p-n-p (BCY78) a výkonový germaniový tranzistor AUY29 (Siemens). Ekvivalentní tranzistory naší výroby, popř. přibližné náhrady byly v katalogu tranzistorů, který vychází na pokračování v AR. Podle podkladů Siemens.

### Oscilátory sinusových signálů s tranzistory FET

Tranzistory FET dovolují konstruovat oscilátory stejných, popř. i lepších vlast-

Obr. 59. Schéma elektronického ovládání blikáčů





Obr. 60. Generátory signálu sinusového průběhu s tranzistory FET. a) Oscilátor Piercův, b) oscilátor s laděným obvodem v elektrodě D, c) oscilátor s laděným obvodem v elektrodě D a s indukční vazbou na výstupu

ností než mají oscilátory s elektronkami. Základní a nejjednodušší je např. Piercův oscilátor na obr. 60a. Podmínkou správné činnosti oscilátoru je aktivní krystal, tj. krystal, který potřebuje k rozkmitání malou elektrickou energii. Kdyby signál oscilátoru neměl přesný sinusový tvar, lze upravit zkreslení změnou odporu  $R_2$  v přívodu elektrody S (jeho zvětšením). Cívka  $L_1$  musí mít velkou jakost, tj. velké  $Q$ . Někdy se u tohoto oscilátoru objevují parazitní kmitů. Lze je velmi snadno odhalit, neboť pokud oscilátor kmitá na jmenovitém kmitočtu, teče elektrodou D proud asi  $30 \mu\text{A}$ . Při vzniku jakýchkoli

parazitních kmitů se proud elektrodou D zvětší až asi na  $500 \mu\text{A}$  i více. Náklonnost k parazitním oscilacím potlačuje kondenzátor  $C_1$  v obvodu elektrody G. K některým účelům však tento typ oscilátoru není vhodný, pak lze použít druhý typ oscilátoru s tranzistorem FET. Ten je laděn jednak v obvodu elektrody D, jednak v obvodu elektrody G (obdoba oscilátoru „laděná anoda-laděná mřížka“). Zapojení oscilátorů je na obr. 60b a 60c. Oscilátor dodává čistý sinusový signál, pracuje-li obvod elektrody D s co nejmenším proudem elektrodou D (závisí na nastavení cívky  $L_1$ ). Minimální proud elektrodou D totiž určuje optimální fázový posuv signálů na elektrodě G a D. Zpětná vazba oscilátoru je zavedena přes mezi-elektrodové kapacity tranzistoru (v některých případech mohou být tyto kapacity příliš malé, pak je třeba použít k zesílení zpětné vazby vnější kondenzátory). Výstupní signál lze odebrat buď z kapacitního děliče nebo ze sekundárního vinutí cívky oscilátoru (obr. 60c). Oba způsoby mají své přednosti i nevýhody pro různá použití.

Stejným způsobem lze realizovat Colpittsov oscilátor, tranzistor FET pak pracuje s uzemněnou elektrodou D. Electronics World, červen 1969.

## Dálkové ovládání

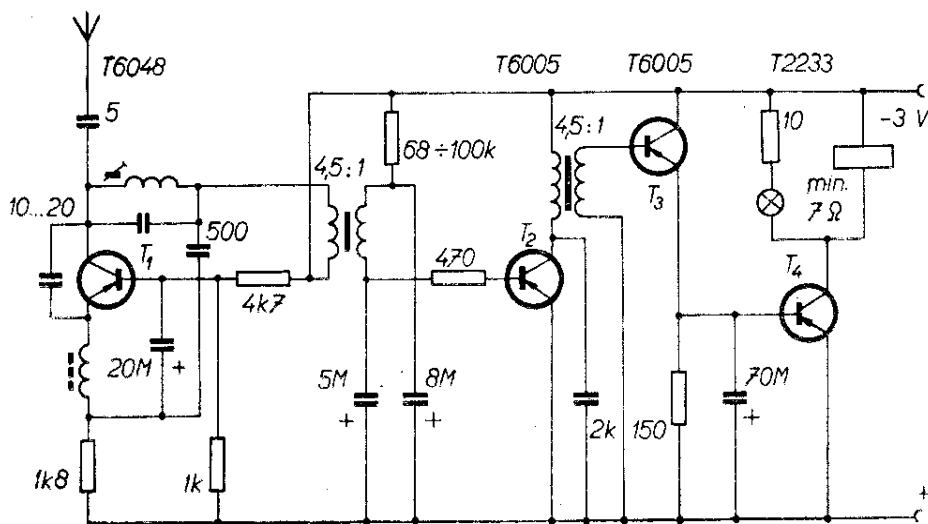
Pro konstruktéry zařízení k dálkovému ovládání modelů uvádím několik jednodušších zapojení továrních výrobků nejznámějších výrobců (jako kuriozitu i jedno zařízení s elektronkou, zapojenou jako sólooscilátor).

### Tovární zařízení pro dálkové ovládání

#### Otarion O-21

Přijímač Otaron O-21 je jedním z nejmenších přijímačů určených především pro malé modely a hračky. Lze ho použít i v modelech letadel s pohonem pryžovými řemínky. Jeho zvláštním vybavením je žárovka 2 V/60 mA, která se může za-

**Obr. 61. Přijímač  
pro dálkové ovláda-  
ní modelů Otaron  
0-21**



pojit místo magnetického vybavovače. Při vysílání žárovka svítí. Takto upravený přijímač je určen především k montáži do hraček. Napájí se z baterií o napětí 3 V. Odběr je 15 až 250 mA. Přijímač (obr. 61) je superreakční detektor, osazený celkem čtyřmi tranzistory (T6048, 2 × T6005, T2233). Jednotlivé stupně jsou vázány transformátory. Velmi podobný tomuto přijímači je přijímač Electronics Pacesetter.

## Metz Mecatron Baby

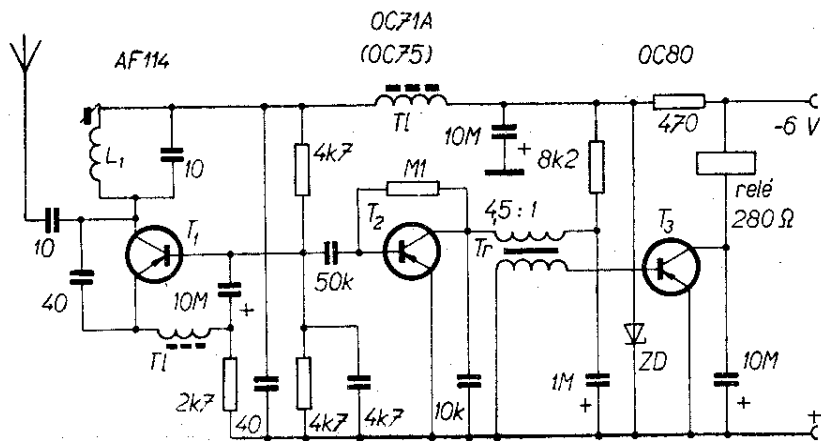
Přijímač je velmi jednoduché konstrukce a má malou citlivost. Vysílačem o výkonu 0,5 až 0,27 W lze ovládat přijímač na vzdálenost 60 až 100 m (na zemi). Citlivost přijímače je 50  $\mu\text{V}$  (signál s hloubkou modulace 80 % nf kmitočtem 2 až 6 kHz). Přijímač je superreakční detektor (obr. 62), osazený celkem třemi tranzistory (AF114, OC75, OC80). Vazba

v nf zesilovači je transformátorová. Napájení 6 V. Spotřeba 5 až 30 mA. Rozsah pracovních teplot  $-10$  až  $+50$  °C.

## Metz-Mecatron — 3/5

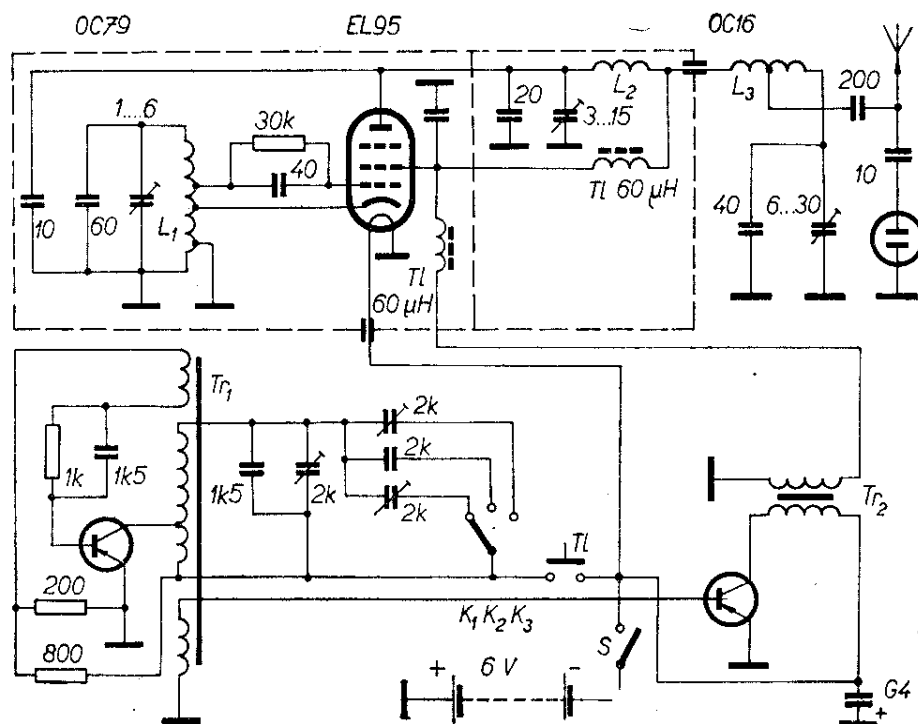
Tato souprava je tříkanálová a používala se nejvíce v letech 1959 až 1963 ve všech druzích modelů. První verze přijímačů této soupravy byly bez předzesilovačů a měly citlivost 25 až 30  $\mu$ V. Napájecí baterie vysílače je složena ze čtyř monočlanků 1,5 V. Změna modulačního kmitočtu v závislosti na napětí (vybití baterií) je 45 až 70 Hz/V. S jednou náplní monočlanků je možno vysílat 15 až 45 minut. Rozsah pracovních teplot je  $-10$  až  $+50$   $^{\circ}$ C.

Vysílač (obráz. 63) pracuje jako sólo-scilátor (EL95) napájený sinusovým napětím. Výkon nosné vlny je 1,2 W a v impulsu 3,5 W. Zdrojem nf modulačních kmitočtů je tranzistorový oscilátor (OC79),



**Obr. 62. Přijímač  
soupravy Metz-Me-  
catron Baby**

Obr. 63. Vysílač  
soupravy Metz-Me-  
catron 3/5



jehož kmitočet se mění přepínáním kondenzátorů (volba jednotlivých kanálů). Oscilátor budí tranzistorový pulsní zesilovač (OC16). Zesíleným střídavým napětím (asi 150 V) je napájen elektronkový sólooscilátor. Kmitočty rezonančních filtrů v přijímači jsou 3,25 až 3,5 kHz, 2,3 až 2,4 kHz; 2,7 až 2,9 kHz, 4,25 až 4,5 kHz, 5,25 až 5,5 kHz. Při změně teploty okolí z  $+25^{\circ}\text{C}$  na  $+60^{\circ}\text{C}$  je povolená odchylka od jmenovitého kmitočtu 2 % a povolené zvětšení šířky pásma 5 %.

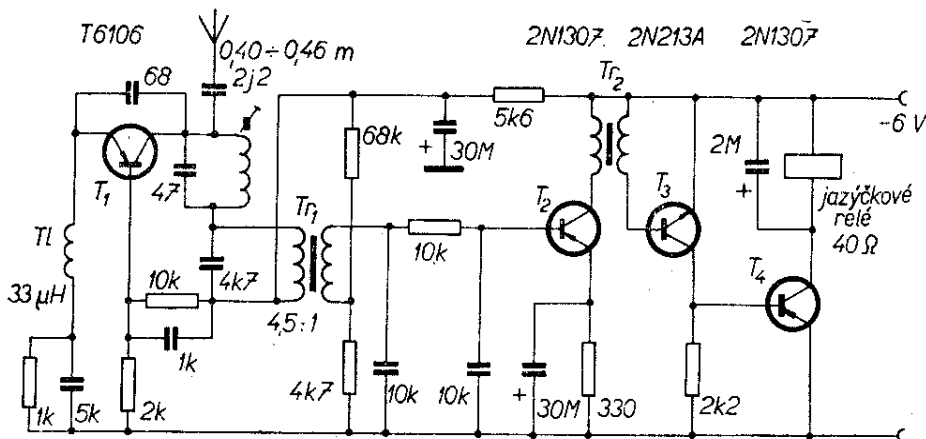
Přijímačem soupravy je superreakční detektor (AF125), v pozdějších verzích s předzesilovačem. Nf zesilovač je dvoustupňový ( $2 \times \text{AC125}$ ). Selektivní zesilo-

vač používá paralelní rezonanční obvod a je třístupňový ( $2 \times \text{AC125}$ , AC128). Dva selektivní zesilovače jsou sdruženy. Koncové tranzistory pracují v můstkovém zapojení. V úhlopříčce můstku je motor serva.

RCS Competition-10 C & S-Wren; Kraf-  
-Custom

Uvedené soupravy dálkového ovládání používají jazýčková relé. Vysílače jsou tranzistorové, řízené krystalem. Vř část je dvoustupňová. Modulace PAM (pulsně amplitudová) s hloubkou modulace 100%. Oscilátory modulátoru RC jsou osazeny křemíkovými tranzistory 2N2926. Mo-

Obr. 64. Superreakční  
přijímač americ-  
kých souprav



dulační kmitočty jsou 300 až 800 Hz. Jako přijímače slouží v soupravách buď superreakční detektory nebo superhety. Superreakční přijímače jsou velmi jednoduché, jsou osazeny čtyřmi tranzistory (T6106,  $2 \times 2N1307$ ,  $2N13A$ , obr. 64). Napájení je 6 V. Superhet má oddělený oscilátor a dodává se buď s předzesilovačem nebo bez předzesilovače. Nf zesilovač je pouze dvoustupňový. Šířka pásma mezifrekvenčního zesilovače je 2 kHz. Mezifrekvenční kmitočet je 455 kHz. Přijímač je osazen sedmi tranzistory ( $4 \times AF125$ ,  $AF124$ ,  $2N408$ ,  $2N508$ ). Napájecí napětí je 3,6 až 6 V. Spotřeba je 5 až 30 mA. Citlivost přijímače je 2 až 3  $\mu V$  (s předzesilovačem).

#### Destičky s plošnými spoji

pro všechny konstrukce v tomto čísle si můžete objednat u Radioklubu Smaragd. Objednávku zašlete na korespondenčním lístku s vyznačením typu destičky (E36 až E45) a s čitelnou zpáteční adresou na adresu **Radioklub Smaragd, poštovní schránka 116, Praha 10.**

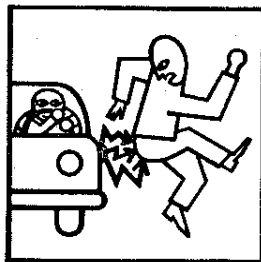
Objednané destičky obdržíte přibližně do tří týdnů na dobírku.

Pokud si chcete destičky s plošnými spoji vyrobit sami, dostanete potřebný materiál (tj. cuprexit a chemikálie) v prodejně Tesla, Martinská 3, Praha 1.

## Konstrukční část

### Nf zesilovač stavebnicově

Často se vyskytne potřeba doplnit stávající zařízení nějakým doplňkovým obvodem, popř. změnit nějaký obvod tak, aby vyhovoval novým požadavkům nebo novému stavu techniky. Obvykle je tomu tak u zařízení spotřební elektroniky, jako jsou např. rozhlasové přijímače a nf zesilovače. Sám jsem byl např. překva-



pen, jak se změnila (pochopitelně k lepšímu) reprodukce staršího tranzistorového přijímače T61, když jsem jeho nf zesilovač „vyměnil“ za nový typ, bez transformátorů a s křemíkovými tranzistory.

K podobným účelům jsou v dalším textu uvedeny vyzkoušené konstrukce z nf techniky, které vyhoví svými parametry i těm nejvyšším nárokům a nejsou přitom náročné ani po stránce finanční ani technické (nevyžadují složitého nastavení a měření). Každý obvod je na samostatné destičce s plošnými spoji.

Složením jednotlivých obvodů lze však navíc získat velmi dobrý nf zesilovač, jehož parametry lze při pečlivé stavbě označit jako vyhovující i pro požadavky techniky Hi-Fi.

I když všechny konstrukce mají uvedena napětí v uzlových bodech, musí „chodit“ na prvé zapojení – napětí jsou uvedena pouze pro kontrolu a lze je považovat pouze za směrné údaje, neboť vzhledem k toleranci součástek se mohou lišit od uvedených až o 20 %. To však není na závadu, obvody byly navrženy tak, aby spolehlivě pracovaly i za tzv. nejhorších podmínek, tj. při maximálních tolerancích součástek, jak aktivních (tranzistorů), tak i pasivních (např. odporů a kondenzátorů).

Všechny obvody mají jednotné napájecí napětí 18 V, při němž lze dobře využít vlastností moderních křemíkových tranzistorů.

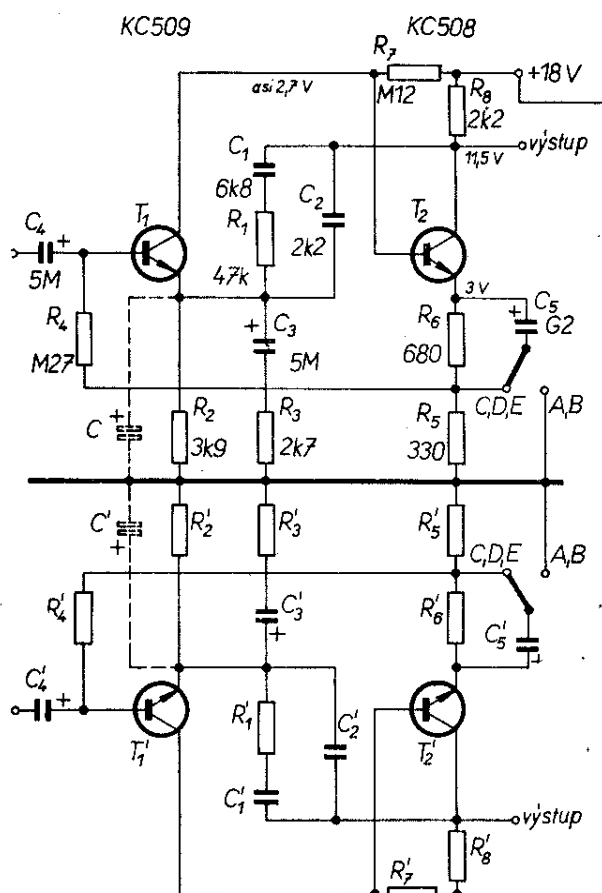
Tam, kde se to ukazuje jako výhodné, jsou uvedeny i varianty základního obvodu se zřetelem na různé možnosti použití.

### Předzesilovač pro magnetickou přenosku

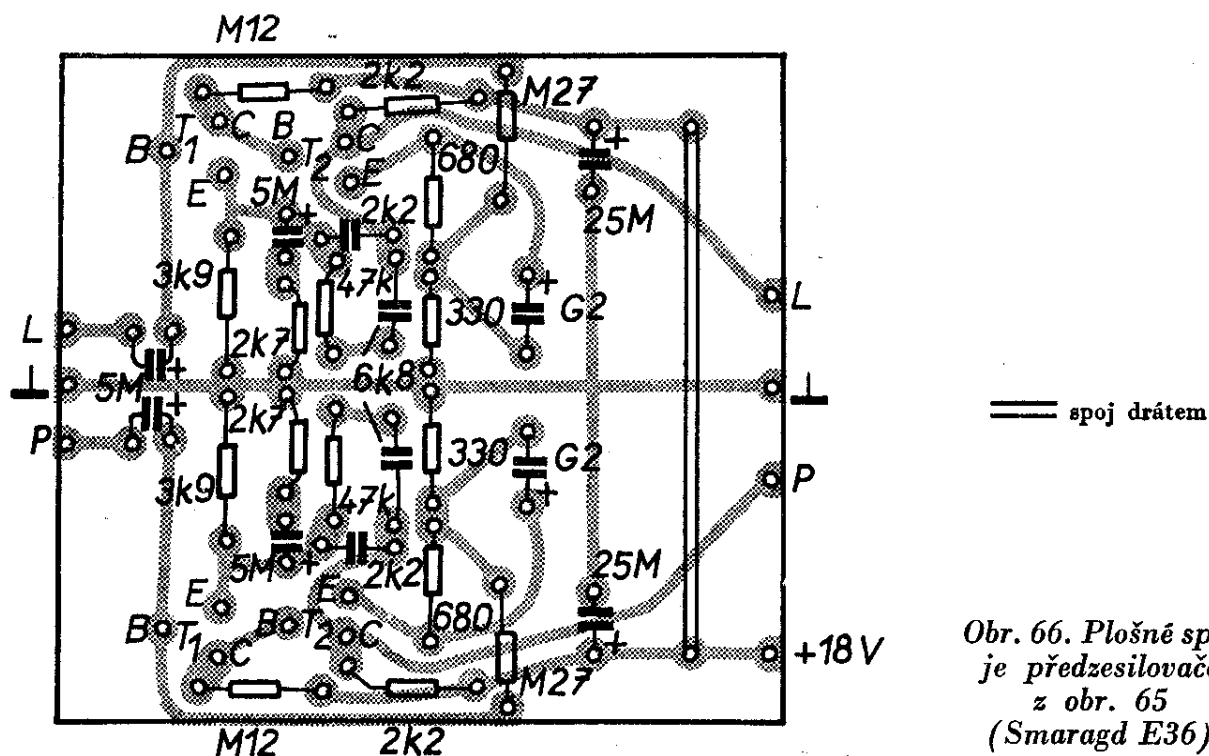
Zájemci o reprodukci Hi-Fi stále častěji používají přenosky s moderními vložkami, které zaručují při malé síle na hrot jednak dobrou reprodukci a jednak i minimální opotřebování gramofonových desek. Na trh se dostává i první československá vložka tohoto typu, ze zahraničních jsou nejznámější vložky Shure.

Tyto tzv. magnetické vložky vyžadují speciální předzesilovač, neboť jejich výstupní napětí a výstupní impedance jsou mnohem menší, než u běžných vložek např. krystalových. O dalších vlastnostech těchto vložek bylo již mnoho napsáno i v tomto časopisu, takže se zmíníme jen stručně o konstrukci předzesilovače.

Předzesilovač je dvoustupňový s křemíkovými planárními tranzistory KC508 (lze použít i typy KC509 a KC507 bez jakýchkoli úprav.) Mezi prvním a druhým stupněm jsou zavedeny dvě proudové záporné zpětné vazby; součásti kmitočtově závislé zpětné vazby s členy  $R_1$ ,  $C_1$ ,  $C_2$  a  $C_3$  (obr. 65) jsou voleny tak, aby přenosová charakteristika předzesilovače vyhověla pro přehrávání jak nových, tak i starších gramofonových desek. Během doby se totiž nahrávací technika měnila, v různých časových údobích se různě potlačovala nebo zdůrazňovala při záznamu různá kmitočtová pásma nf spektra – konstrukce předzesilovače umožňuje měnit přepínačem charakteristiku předzesilovače tak, aby vyhověl pro přehrávání všech gramofonových desek, vyráběných po druhé světové válce. Jsou to desky nahrávané podle



Obr. 65. Schéma předzesilovače pro magnetickou přenosku



Obr. 66. Plošné spoje předzesilovače z obr. 65 (Smaragd E36)

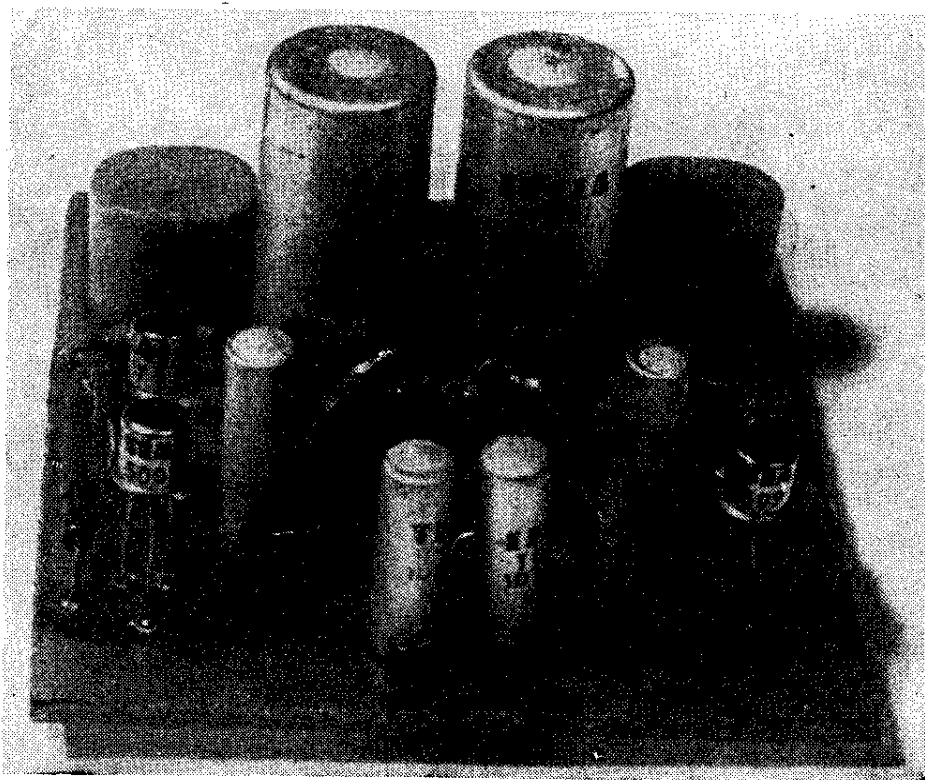
těchto norem: *A* – stará evropská norma pro mikrodesky, *B* – norma používaná koncem druhé světové války v USA a do roku 1950 i různými evropskými výrobci, *C* – norma NARTB, používaná koncem padesátých let v USA, *D* – norma s časovými konstantami 3 180  $\mu$ s, 318  $\mu$ s a 50  $\mu$ s, používaná koncem padesátých let v NSR a konečně současná

celosvětová norma *E*, 3 180  $\mu$ s, 318  $\mu$ s, 75  $\mu$ s (RIAA). Hodnoty členů zpětnovazebního článku (obr. 65) pro jednotlivé normy jsou v tabulce.

Pro normy *A* a *B* bude připojen navíc elektrolytický kondenzátor *C*, 250  $\mu$ F, v emitoru  $T_1$  (v obrázku čárkovaně), příslušné polohy přepínače v emitoru druhého tranzistoru jsou uvedeny v obr. 65.

Norma	<i>A</i>	<i>B</i>	<i>C</i>	<i>D</i>	<i>E</i>
$R_1$ [k $\Omega$ ]	56	56	56	47	47
$C_1$ [nF]	12	5,6	6,8	6,8	6,8
$C_2$ [nF]	0	0	3,9	1,5	2,2
$C_3$ [ $\mu$ F]	25	25	1,5	3,2	5

Zapojení pro normu	<i>A</i>	<i>B</i>	<i>C</i>	<i>D</i>	<i>E</i>	
Zesílení pro 1 kHz	30	30	25	27	26	dB
Vstupní impedance	250	250	250	250	250	k $\Omega$
Výstupní impedance	160	160	190	240	240	$\Omega$



Obr. 67. Osazení destičky s plošnými spoji z obr. 66



### Technické údaje

Při použití tranzistorů KC508 je zkreslení pro signál o kmitočtu 1 kHz při výstupním napětí 4 V menší než 0,25 %, při výstupním napětí menším než 1,5 V se zkreslení zmenší pod 0,1 %. Šumové napětí na výstupu je 22  $\mu$ V (zdroj signálu na vstupu měl vnitřní odpor 1 k $\Omega$ , jeho výstup byl zatížen odporem 47 k $\Omega$ ). Zesílení, výstupní a vstupní impedance jsou přehledně v tabulce.

Předzesilovač je zapojen na destičce s plošnými spoji (obr. 66). Osazená destička je na obr. 67. Směrná napětí pro opravy jsou uvedena ve schématu zapojení. Součásti obvodu zpětné vazby by měly být vybrány tak, aby měly co nejmenší toleranci.

### Seznam součástek

(pro zapojení, odpovídající normě E)

#### Odpory

$R_1$ 47 k $\Omega$	$R_6$ 330 $\Omega$
$R_2$ 3,9 k $\Omega$	$R_8$ 680 $\Omega$
$R_3$ 2,7 k $\Omega$	$R_7$ 0,12 M $\Omega$
$R_4$ 0,27 M $\Omega$	$R_9$ 2,2 k $\Omega$

#### Kondenzátory

$C_1$ 6,8 nF/40 V, keramický polštářek
$C_2$ 2,2 nF/40 V, keramický polštářek nebo trubička
$C_3$ 5 $\mu$ F/6 V, elektrolytický do plošných spojů
$C_4$ 5 $\mu$ F/6 V, elektrolytický do plošných spojů
$C_5$ 200 $\mu$ F/6 V, elektrolytický do plošných spojů

#### Tranzistory

$T_1, T_2$  KC508 (KC509, KC507)  
Destička s plošnými spoji Smaragd E 36.

### Předzesilovač pro mikrofon

Předzesilovač pro mikrofon je na obr. 68. Jde v podstatě o stejně zapojený dvoustupeňový zesilovač, jako u předzesilovače pro magnetickou přenosku. Oba tranzistory pracují v zapojení se společným emitorem, lze použít kterýkoli typ z řady KC508, KC509 nebo KC507.

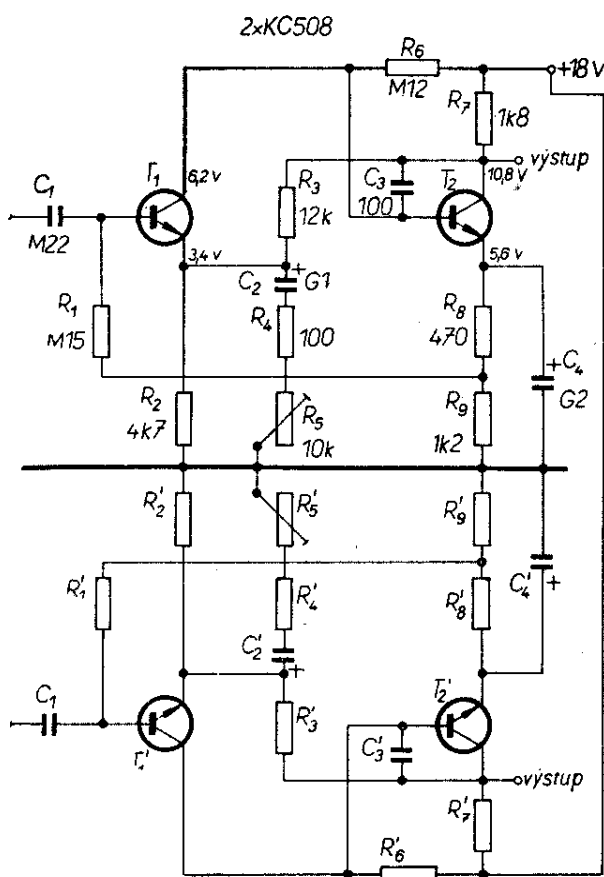
Předzesilovač má opět dvě proudové záporné vazby ze stupně na stupeň. Jedna ze zpětných vazeb je pevná (přes odpor 150 k $\Omega$ ), druhou lze měnit proměnným odporem 10 k $\Omega$ . Změnou stupně této vazby lze měnit zesílení předzesilovače mezi 13 až 40 dB. Směrná napětí

na elektrodách tranzistorů jsou ve schématu, podle použitých tranzistorů se mohou však poněkud případ od případu lišit.

### Technické údaje

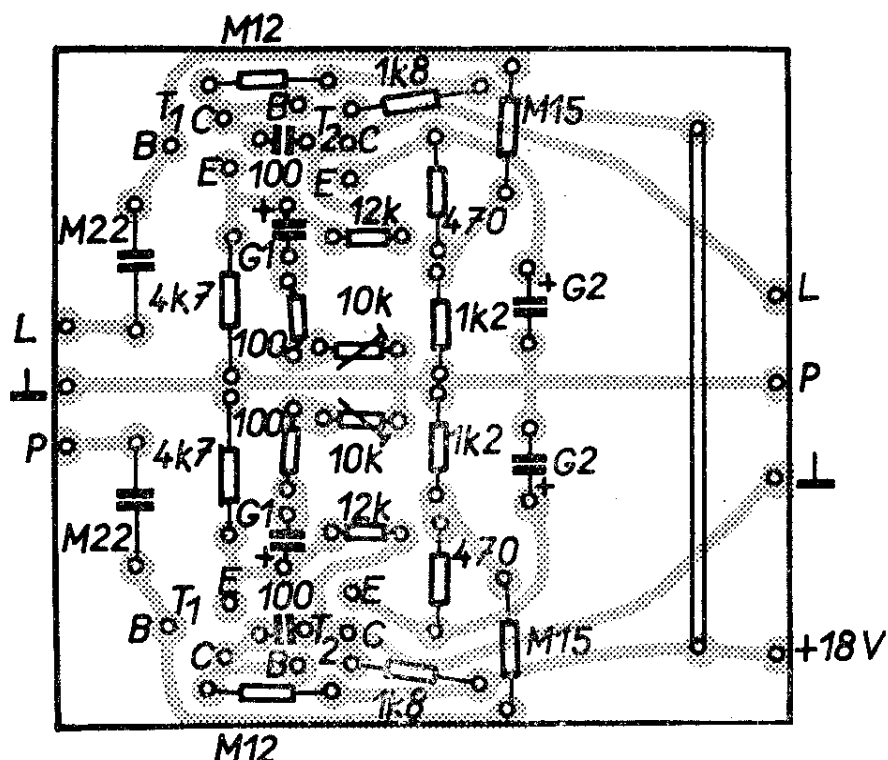
Při napětí na výstupu 2 V je zkreslení asi 0,75 % (při zesílení nastaveném na 40 dB), popř. 0,15 % (při zesílení 13 dB). Při zesílení 13 dB je vstupní impedance 145 k $\Omega$ , výstupní impedance 47  $\Omega$ , dolní mezní kmitočet nižší než 20 Hz, horní mezní kmitočet vyšší než 25 kHz. Horní mezní kmitočet je omezen kondenzátorem 100 pF mezi kolektorem a emitorem  $T_2$ , jinak je nebezpečí rozkmitání předzesilovače především tehdy, je-li zesílení předzesilovače nastaveno tak, že se blíží horní hranici, tj. 40 dB.

Předzesilovač je zapojen na destičce s plošnými spoji Smaragd E 37 (obr. 69). Součásti obvodu záporné zpětné vazby by měly mít co nejmenší toleranci.



Obr. 68. Schéma předzesilovače pro mikrofon

Obr. 69. Destička  
s plošnými spoji  
předzesilovače  
z obr. 68



#### Seznam součástek

##### Odporý

$R_1$ 0,12 M $\Omega$	$R_5$ 10 k $\Omega$ (odporový trimr)
$R_2$ 4,7 k $\Omega$	$R_6$ 0,12 M $\Omega$
$R_3$ 12 k $\Omega$	$R_7$ 1,8 k $\Omega$
$R_4$ 100 $\Omega$	$R_8$ 470 $\Omega$
	$R_9$ 1,2 k $\Omega$

##### Kondenzátory

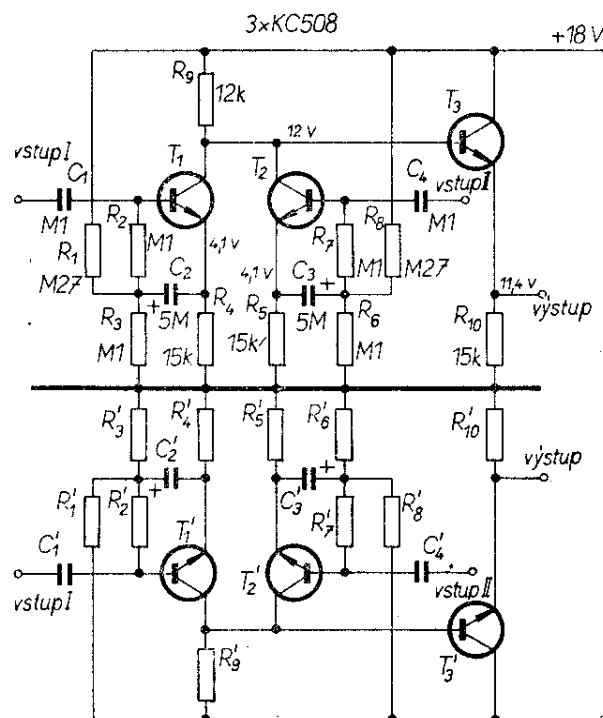
$C_1$ 0,22 $\mu$ F, jakýkoli typ na co nejmenší napětí
$C_2$ 100 $\mu$ F/6 V, elektrolýt. do plošných spojů
$C_3$ 100 pF, keramický polštářek nebo trubička
$C_4$ 200 $\mu$ F/6 V, elektrolýt. do plošných spojů

##### Tranzistory

$T_1, T_2$  KC508 (KC509, KC507)  
Destička s plošnými spoji Smaragd E 37.

#### Směšovací předzesilovač

Ke směšování dvou nf signálů z různých zdrojů slouží zapojení na obr. 70. Vstupní signál se přivádí přes kondenzátor 0,1  $\mu$ F do bází tranzistorů  $T_1$  a  $T_2$ , které pracují jako zesilovače v zapojení se společným emitorem a se společným kolektorovým odporem. Tranzistor  $T_3$  pracuje jako emitorový sledovač s velmi malou výstupní impedancí. Směšovač je konstruován tak, aby měl jednotkové zesílení a velkou vstupní impedanci. Signál po smíšení se z kolektoru  $T_1$  a  $T_2$  vede na bázi tranzistoru  $T_3$  a výstupní signál se odebrá z emitoru  $T_3$ .



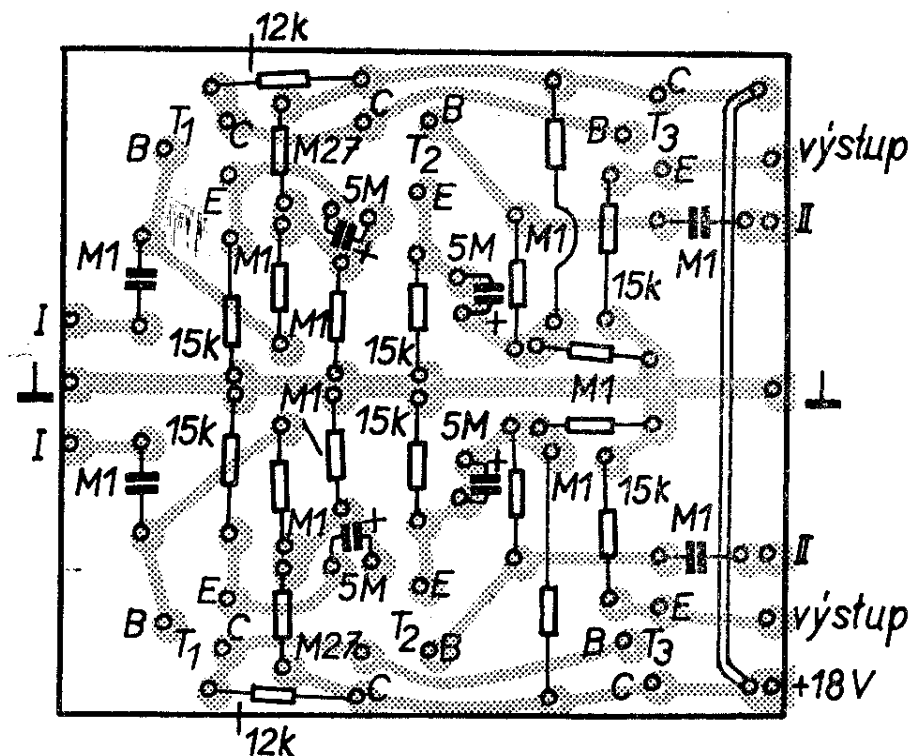
Obr. 70. Směšovací předzesilovač pro dva signály

#### Technické údaje

Vstupní impedance: 2,5 M $\Omega$ .  
Výstupní impedance: 70  $\Omega$ .  
Napětové zesílení každého stupně: 1.  
Maximální vstupní napětí: 1 V.

Obr. 71. Destička  
s plošnými spoji  
předzesilovače  
z obr. 70

(neoznačený odpor je  $R_8$ ;  
0,27 M $\Omega$ )



Zkreslení: pro výst. napětí 2 V menší než  
0,5 %, pro výstupní napětí  
menší než 0,5 V menší než  
0,1 %.

Předzesilovač je na destičce s plošnými  
spoji Smaragd E 38 (obr. 71).

#### Seznam součástek

##### Odpory

$R_1$ 0,27 M $\Omega$	$R_6$ 0,1 M $\Omega$
$R_2$ 0,1 M $\Omega$	$R_7$ 0,1 M $\Omega$
$R_3$ 0,1 M $\Omega$	$R_8$ 0,27 M $\Omega$
$R_4$ 15 k $\Omega$	$R_9$ 12 k $\Omega$
$R_5$ 15 k $\Omega$	$R_{10}$ 15 k $\Omega$

##### Kondenzátory

$C_1$ 0,1 $\mu$ F/40 V, keramický polštářek
$C_2$ 5 $\mu$ F/6 V, elektrolyt. do plošných spojů
$C_3$ 0,1 $\mu$ F/40 V, keramický polštářek
$C_4$ 5 $\mu$ F/6 V, elektrolyt. do plošných spojů

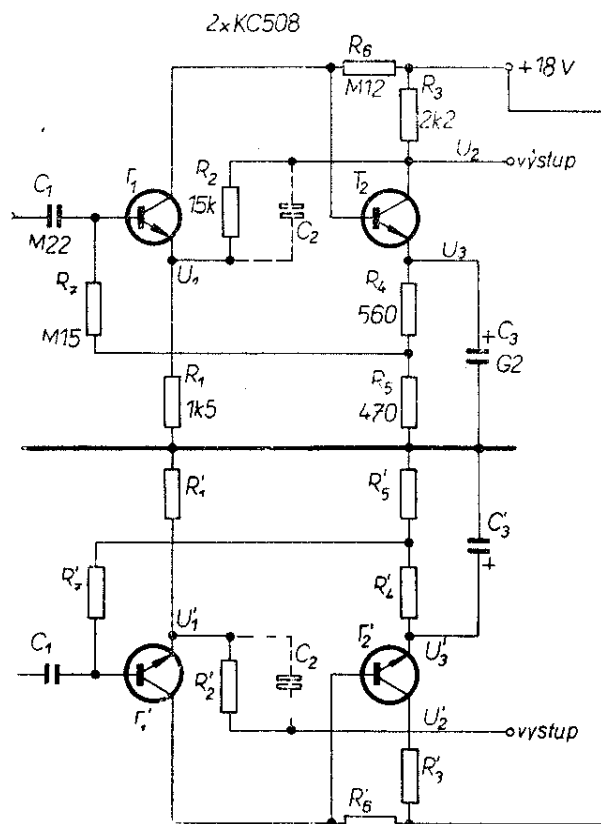
##### Tranzistory

$T_1, T_2, T_3$  KC508 (KC509, KC507)  
Destička s plošnými spoji Smaragd E 38.

#### Univerzální zesilovací stupeň

Obvody pro předzesilovač pro magnetic-  
kou přenosku a pro mikrofon vycházejí  
ze základního zapojení dvoustupňového  
zesilovače, který splňuje všechny poža-  
davky na zapojení nf zesilovače. Základní  
zapojení tohoto zesilovače je na obr. 72.  
V tomto případě se základního zapojení

využívá jako univerzálního zesilovacího  
stupeň s rovnou kmitočtovou charakte-  
ristikou v oblasti 20 Hz až asi 30 kHz.  
Volbou součástek lze pak nastavit čtyři



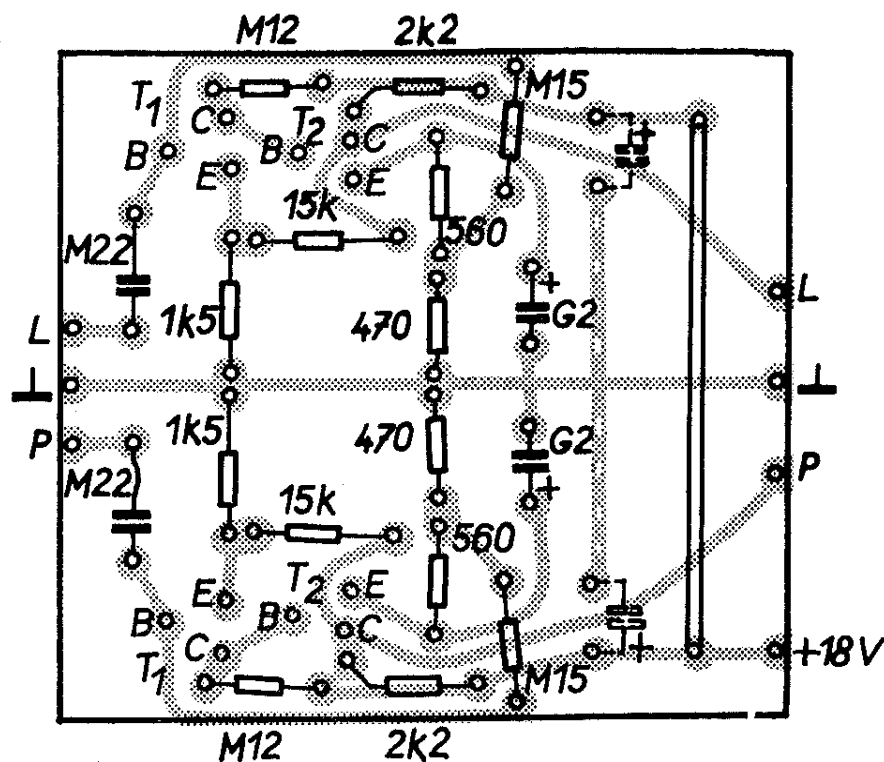
Obr. 72. Schéma univerzálního zesilovacího  
stupeň

základní zesílení obvodu 10, 20, 30 a 40 dB. Dvoustupňový zesilovač pracuje s tranzistory v zapojení se společným emitorem, zesilovač je stabilizován jak proti rozptylu parametrů tranzistorů, tak i proti teplotním změnám dvěma stejnosměrnými proudovými zpětnými vazbami – z emitoru  $T_2$  na bázi  $T_1$  a z kolektoru  $T_2$  na bázi  $T_1$ .

### Technické údaje

V tabulce jsou přehledně uspořádány hodnoty součástek a vlastnosti zesilovače pro požadované zesílení. Zkreslení je pro všechny případy menší než 1 % při výstupním napětí menším než 3 V. Stejně tak pro všechny případy platí, že kmitočtová charakteristika zesilovače je

Zesílení	10	20	30	40	dB
$R_1$	4,7	1,5	1,5	1	k $\Omega$
$R_2$	12	15	56	180	k $\Omega$
$R_3$	1,8	2,2	2,2	2,2	k $\Omega$
$R_4$	470	560	330	680	$\Omega$
$R_5$	1 200	470	270	220	$\Omega$
$C_2$	—	—	—	10	pF
$U_1$	3,4	0,97	0,4	0,15	V
$U_2$	10,8	9,3	9,3	9,7	V
$U_3$	5,6	3,55	2,3	3,4	V
Vstupní impedance	145	140	135	110	k $\Omega$
Výstupní impedance	63	140	260	700	$\Omega$



Obr. 73. Destička s plošnými spoji zesilovače z obr. 72 (součástky pro zesílení 20 dB)  
Smaragd E 39

rovná v mezích 20 Hz až 20 kHz. Napětí  $U_1$ ,  $U_2$  a  $U_3$  jsou napětí na elektrodách tranzistoru při různých hodnotách součástek zesilovače.

Zesilovač je na destičce s plošnými spoji Smaragd E 39 (obr. 73). Pohled na destičku s plošnými spoji, osazenou součástkami, je na obr. 74.

### Seznam součástek

#### Odpory

kromě odporů v tabulce jsou v obvodu ještě  
 $R_6$  0,12 M $\Omega$   $R_7$  0,15 M $\Omega$

#### Kondenzátory

kromě kondenzátorů v tabulce jsou v obvodu ještě  
 $C_1$  0,22  $\mu$ F, libovolný typ na co nejmenší napětí  
 $C_3$  200  $\mu$ F/6 V, elektrolyt. pro plošné spoje

#### Tranzistory

$T_1, T_2$  KC508 (KC509, KC507)  
 Destička s plošnými spoji Smaragd E 39.

### Oddělovací stupeň

K oddělení různých zesilovacích stupňů, nebo k vhodnému impedančnímu přizpůsobení se používají různé zapojené obvody – cílem obvykle bývá, aby při jejich použití nedocházelo ke ztrátám a aby jejich kmitočtová charakteristika a zkreslení byly co nejvýhodnější.

Příklad obvodu, který vyhovuje uvedeným požadavkům, je na obr. 75. Jde o jednostupňový zesilovač s velmi velkým vstupním a velmi malým výstupním odporem. Tranzistor  $T_1$  pracuje v zapojení se společným emitorem se silnou zápornou místní zpětnou vazbou emitor-báze. V důsledku zpětné vazby má stupeň velmi velký vstupní odpor a výbornou stabilitu. Tranzistor  $T_2$  je zapojen jako emitorový sledovač k získání malého výstupního odporu.

#### Technické údaje

Vstupní odpor: 3,6 M $\Omega$ .

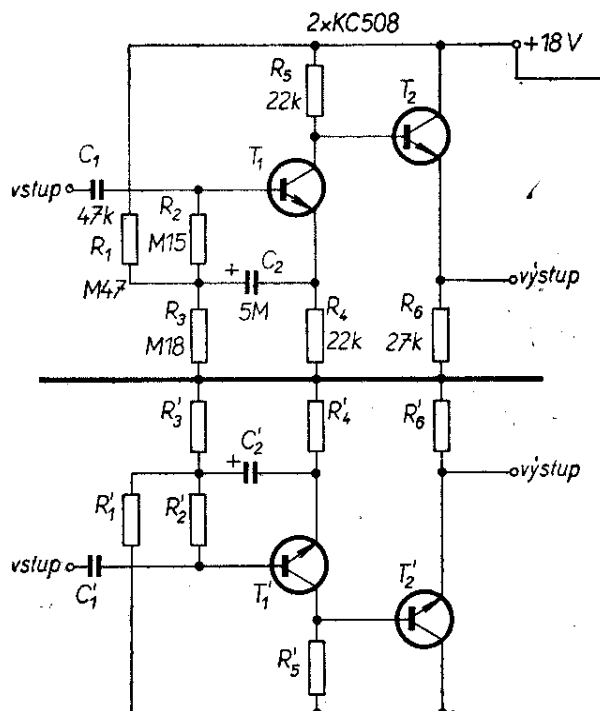
Výstupní odpor: 250  $\Omega$ .

Napěťové zesílení: 1.

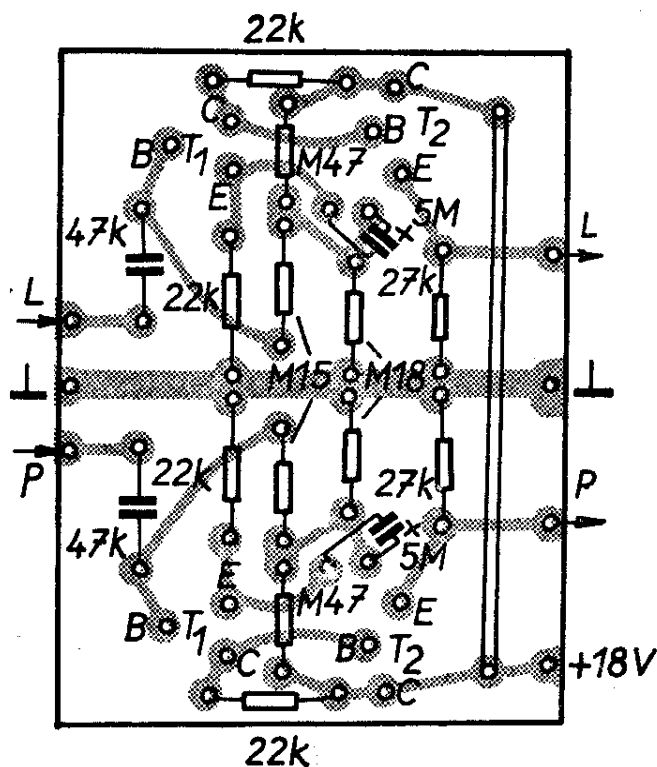
Mezní přenosové kmitočty: 20 Hz, 20 kHz.

Zkreslení: menší než 0,5 % při výstupním napětí menším než 2,5 V.

Zesilovač je na destičce s plošnými spoji Smaragd E 40 (obr. 76). Pohled na destič-



Obr. 75. Oddělovací stupeň – schéma zapojení



Obr. 76. Destička s plošnými spoji oddělovacího stupně

ku s plošnými spoji, osazenou součástkami, je na obr. 77.

### Seznam součástek

#### Odpory

$R_1$ 0,47 M $\Omega$	$R_4$ 22 k $\Omega$
$R_2$ 0,15 M $\Omega$	$R_5$ 22 k $\Omega$
$R_3$ 0,18 M $\Omega$	$R_6$ 27 k $\Omega$

#### Kondenzátory

$C_1$ 47 nF/40 V, keramický polštářek
$C_2$ 5 $\mu$ F/6 V, elektrolytický do plošných spojů

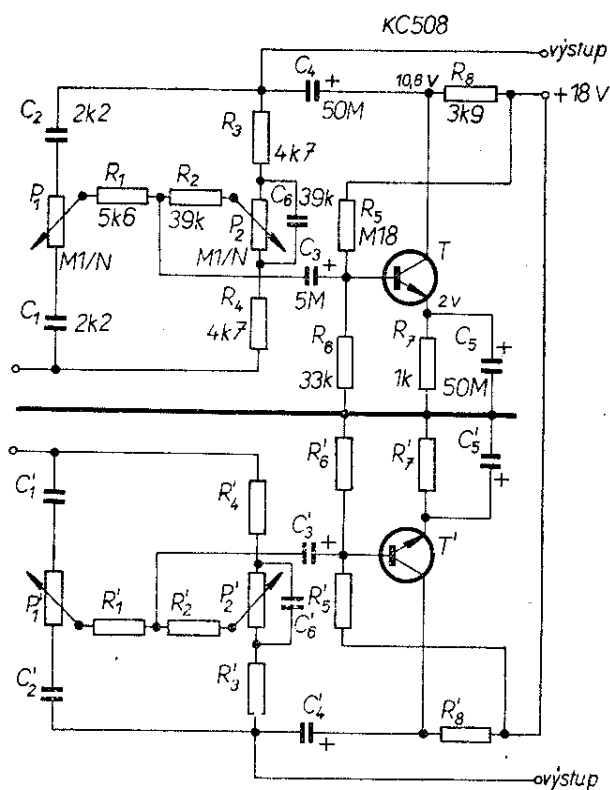
#### Tranzistory

$T_1, T_2$  KC508 (KC509, KC507)  
Destička s plošnými spoji Smaragd E 40.

### Aktivní korekční stupeň

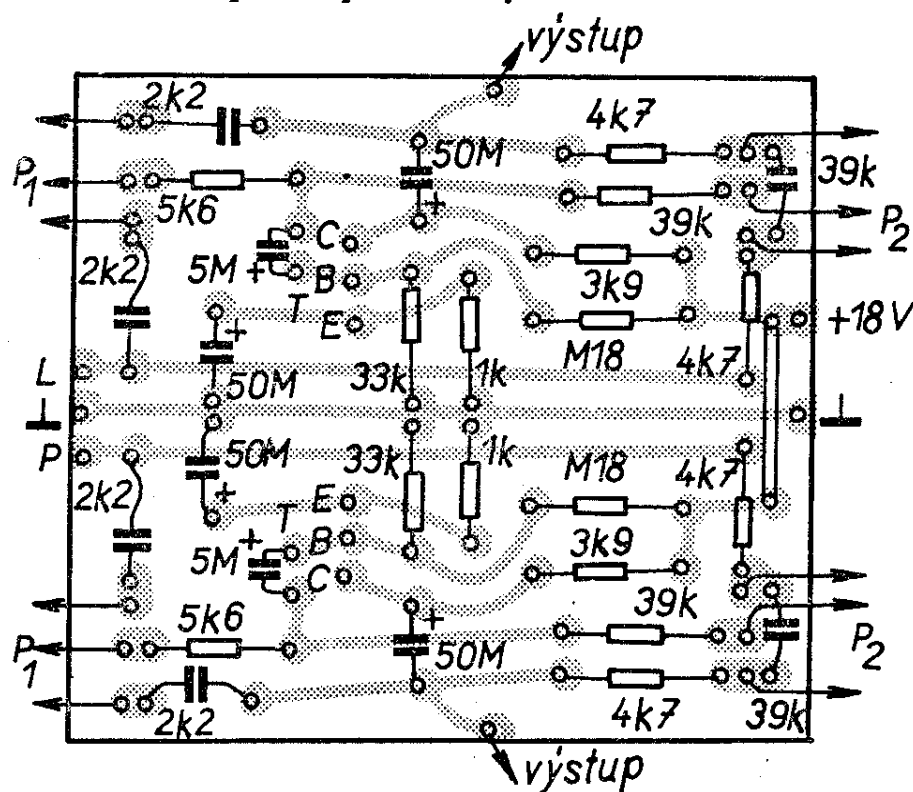
V různých nf zesilovačích lze najít i různě zapojené korekční stupně; v poslední době se nejčastěji využívá k úpravě kmitočtové charakteristiky zesilovačů tzv. zpětnovazebních korektorů. Typickým příkladem zapojení zpětnovazebního korektoru byl např. korektor nf zesilovače z RK 4/70. Podobným typem korektoru je i aktivní korekční stupeň na obr. 78.

Signál se přivádí na kmitočtově závislý napěťový dělič, který je součástí kmitočtově závislé záporné zpětné vazby z ko-



Obr. 78. Schéma aktivního korekčního stupně

lektoru tranzistoru  $T_1$  na jeho bázi. Potenciometry v kmitočtově závislém napěťovém děliči mění přenosovou charakte-



Obr. 79. Destička s plošnými spoji korekčního stupně

ristiku stupně – potenciometr s paralelním kondenzátorem v oblasti nízkých kmitočtů, potenciometr se sériovými kondenzátory v oblasti vysokých kmitočtů. Tranzistor  $T_1$  v zapojení se společným emitorem nahrazuje ztráty, vzniklé průchodem signálu napětovým děličem. Výstupní signál se odebírá z výstupu napětového děliče.

### Technické údaje

**Rozsah regulace:** na kmitočtu 20 Hz –24 dB, +19 dB, na kmitočtu 20 kHz –19 dB, +19 dB.

**Napětové zesílení:** pro 1 kHz asi 0,91.

**Zkreslení:** při vstupním napětí menším než 250 mV menší než 0,1 %.

**Vstupní impedance pro 1 kHz:** 40 k $\Omega$ .

**Výstupní impedance pro 1 kHz:** 180  $\Omega$ .

Zesilovač je na destičce s plošnými spoji Smaragd E 41 (obr. 79). Destička s plošnými spoji, osazená součástkami, je na obr. 80.

### Seznam součástek

#### Odporů

$R_1$  5,6 k $\Omega$   
 $R_2$  39 k $\Omega$   
 $R_3$  4,7 k $\Omega$   
 $R_4$  4,7 k $\Omega$

$R_5$  0,18 M $\Omega$   
 $R_6$  33 k $\Omega$   
 $R_7$  1 k $\Omega$   
 $R_8$  3,9 k $\Omega$

### Kondenzátory

$C_1$  2,2 nF/40 V, keramický polštářek nebo trubička  
 $C_2$  2,2 nF/40 V, keramický polštářek nebo trubička  
 $C_3$  5  $\mu$ F/6 V, elektrolytický do plošných spojů  
 $C_4$  50  $\mu$ F/10 až 15 V, elektrolytický do plošných spojů  
 $C_5$  50 až 100  $\mu$ F/6 V, elektrolytický do plošných spojů  
 $C_6$  39 nF/40 V, keramický polštářek

### Potenciometry

$P_1, P_2$  tandemové potenciometry lineární, 100 k $\Omega$

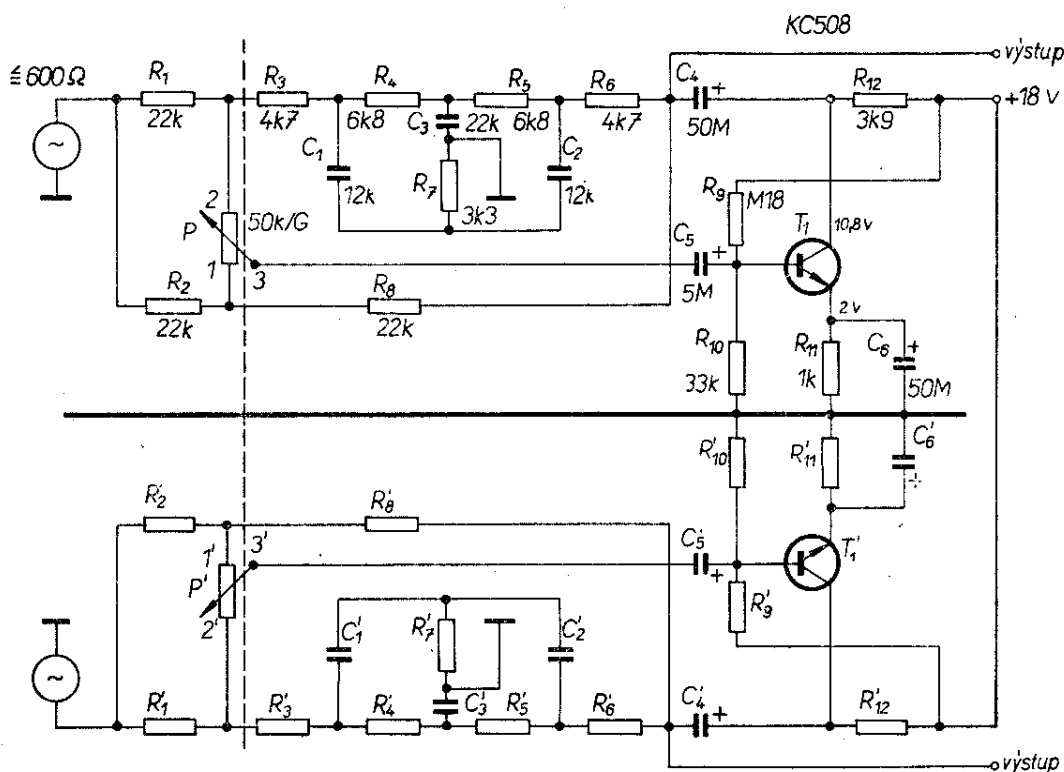
### Tranzistor KC508 (KC509, KC507)

Destička s plošnými spoji Smaragd E 41.

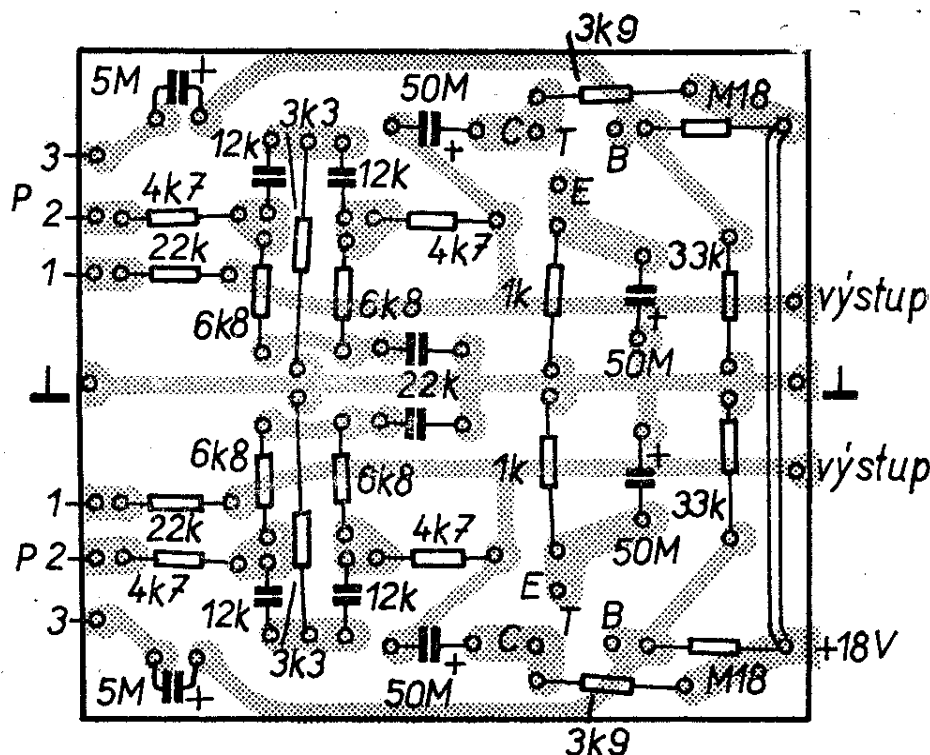
Potenciometry by měly mít souběh lepší než 3 dB. Aby byly dosaženy uvedené vlastnosti obvodu, musí mít součásti kmitočtové závislého napětového děliče toleranci maximálně 5 %.

### Aktivní filtr „prezenc“

Během let se v technice nf zesilovačů objevovalo množství různých doplňkových obvodů, poplatných často momentální módě. Některé z těchto obvodů měly jepičí život, jiné se (i když s úpravami) udržely až dodnes. Jedním z obvodů, které jsou vhodné především pro některá speciální využití, je i filtr, jehož zapojení je na obr. 81, tzv. „prezenc“. Obvod zdůrazňuje ostře kmitočty v okolí 2 000 Hz až o 13 dB.



Obr. 81. Aktivní filtr „prezenc“ – schéma zapojení



Obr. 82. Destička s plošnými spoji filtru z obr. 81

Zapojení je podobné zapojení aktivního korekčního stupně. Tranzistor pracuje v zapojení se společným emitorem a má mezi kolektorem a bází kmitočtově závislou zápornou zpětnou vazbu. Ve větvi zpětné vazby je zapojen dvojitý členek  $T$ , který upravuje přenosovou charakteristiku filtru. Zdůraznění vybraného pásma kmitočtů lze řídit potenciometrem  $P$ .

- $C_3$  22 nF/40 V, keramický polštářek  
 $C_4$  50  $\mu$ F/10 až 15 V, elektrolyt. do plošných spojů  
 $C_5$  5  $\mu$ F/6 V, elektrolyt. do plošných spojů  
 $C_6$  50  $\mu$ F/6 V, elektrolyt. do plošných spojů

Potenciometr

$P_1$  50 k $\Omega$ , logaritmický

Tranzistor

$T_1$  KC508 (KC509, KC507)

Destička s plošnými spoji Smaragd E 42.

### Technické údaje

Napětové zesílení při lineárním přenosu:  
 při 1 kHz asi 0,95.

Vstupní impedance: 12 k $\Omega$ .

Výstupní impedance: 100  $\Omega$ .

Obvod je na destičce s plošnými spoji Smaragd E 42 (obr. 82).

### Seznam součástek

#### Odpory

$R_1$ 22 k $\Omega$	$R_7$ 3,3 k $\Omega$
$R_2$ 22 k $\Omega$	$R_8$ 22 k $\Omega$
$R_3$ 4,7 k $\Omega$	$R_9$ 0,18 M $\Omega$
$R_4$ 6,8 k $\Omega$	$R_{10}$ 33 k $\Omega$
$R_5$ 6,8 k $\Omega$	$R_{11}$ 1 k $\Omega$
$R_6$ 4,7 k $\Omega$	$R_{12}$ 3,9 k $\Omega$

#### Kondenzátory

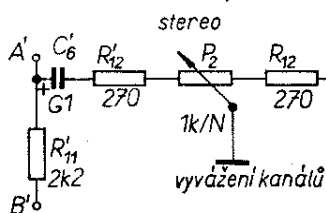
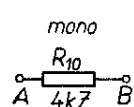
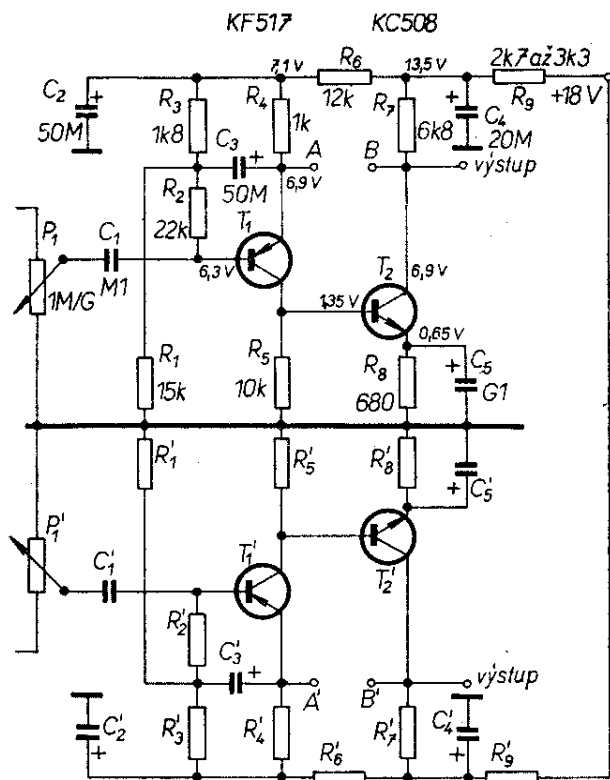
- $C_1$  12 nF/40 V, keramický polštářek  
 $C_2$  12 nF/40 V, keramický polštářek

### Stupeň s potenciometrem pro vyvážení kanálů

Univerzální předzesilovač, vhodný k zařazení za potenciometr hlasitosti nebo i k jiným účelům, je na obr. 83. Může sloužit jak pro monofonní, tak pro stereofonní zesilovače. V případě, že bude použit pro monofonní zesilovač, zařadíme mezi emitor prvního tranzistoru a kolektor druhého tranzistoru odpor 4,7 k $\Omega$  (body A—B) u stereofonního zesilovače zapojíme mezi body A a B obvod na obr. 83 dole s potenciometrem k řízení vyvážení kanálů.

Obvod je řešen s dvojicí tranzistorů opačné polarity, což má některé výhody (galvanická vazba prvního a druhého tranzistoru a dobrá stabilita). Obvod byl zkou-





Obr. 83. Schéma zapojení stupně s potencio-  
metrem pro vyvážení kanálů

šen jak pro polaritu tranzistorů podle schématu, tak i pro opačnou polaritu (první tranzistor n-p-n, druhý p-n-p), v obou případech byly výsledky měření zcela shodné. V druhém případě je pouze třeba obrátit polaritu napájecího napětí a elektrolytických kondenzátorů.

Předzesilovač má pracovní bod stabilizován proti rozptylu parametrů tranzistorů stejnsměrnou zápornou zpětnou vazbou z kolektoru  $T_2$  na emitor  $T_1$ . Vstupní impedance je 330 k $\Omega$ . Výstupní impedance je upravena pro připojení regulátoru hloubek a výšek.

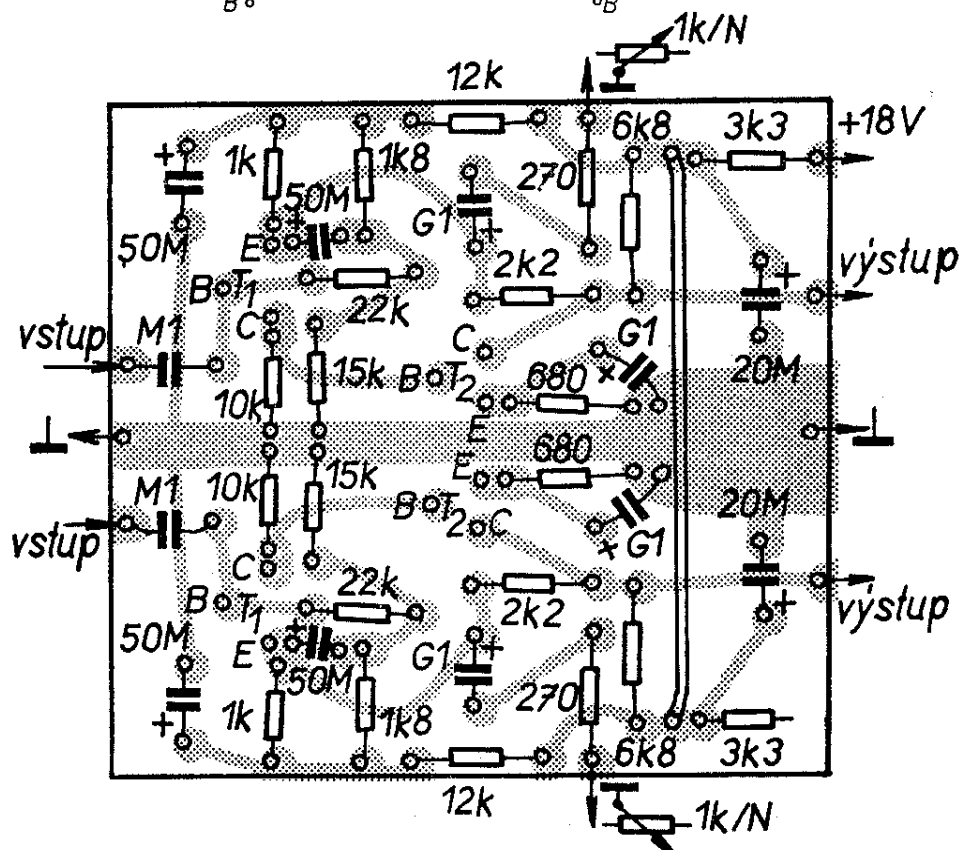
Zesilovač je na destičce s plošnými spoji Smaragd E 43 (obr. 84). Osazená destička je na obr. 85.

#### Seznam součástek

##### Odporů

$R_1$	15 k $\Omega$
$R_2$	22 k $\Omega$
$R_3$	1,8 k $\Omega$
$R_4$	1 k $\Omega$
$R_5$	10 k $\Omega$

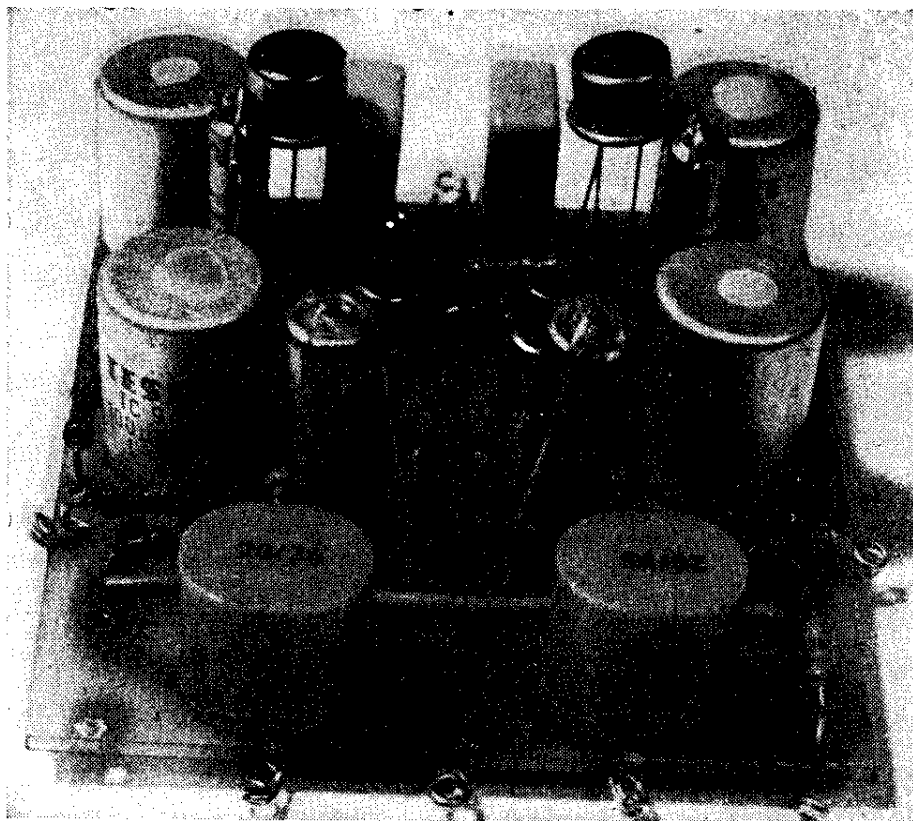
$R_6$	12 k $\Omega$
$R_7$	6,8 k $\Omega$
$R_8$	680 $\Omega$
$R_9$	2,7 až 3,3 k $\Omega$
$R_{10}$	4,7 k $\Omega$



Obr. 84. Destička  
s plošnými spoji  
pro zapojení z obr.

83

Obr. 85. Destička  
s plošnými spoji  
z obr. 84, osazená  
součástkami



#### Kondenzátory

- $C_1$  0,1  $\mu\text{F}/40\text{ V}$ , keramický polštářek
- $C_2$  50  $\mu\text{F}/\text{V}$ , elektrolytický do plošných spojů
- $C_3$  50  $\mu\text{F}/\text{V}$ , elektrolytický do plošných spojů
- $C_4$  20  $\mu\text{F}/15\text{ V}$ , elektrolytický do plošných spojů
- $C_5$  100  $\mu\text{F}/6\text{ V}$ , elektrolytický do plošných spojů

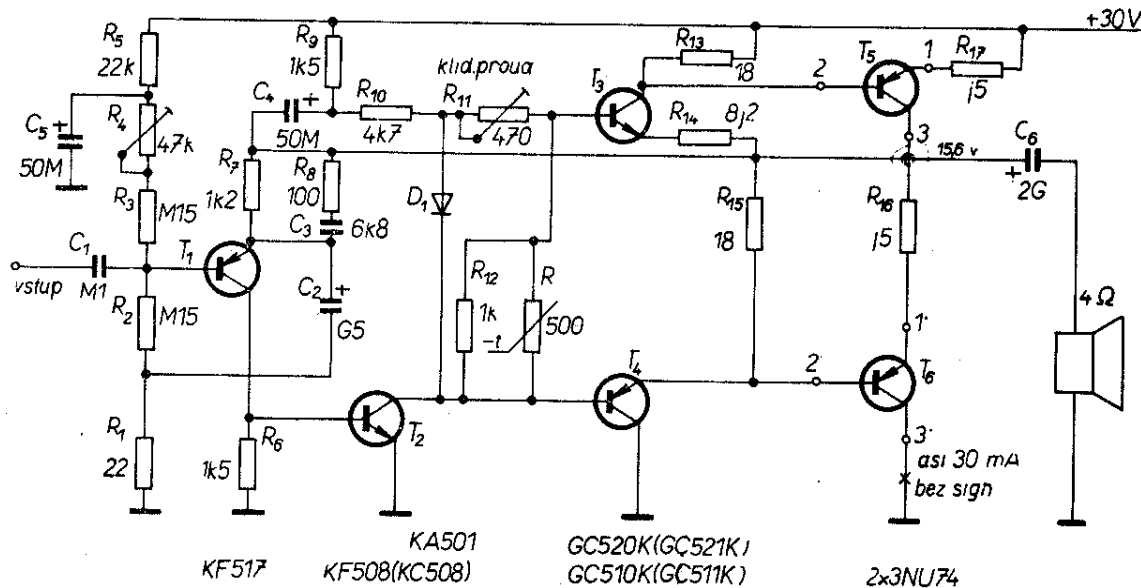
Při stereofonní verzi s potenciometrem pro vyvážení kanálů se vynechá  $R_{10}$ , přibude  $R_{11}$ , 2,2 k $\Omega$ ,  $R_{12}$ , 270  $\Omega$  a kondenzátor  $C_4$ , 100  $\mu\text{F}/6\text{ V}$ .

Potenciometr  $P$  je 1 k $\Omega$ , lineární

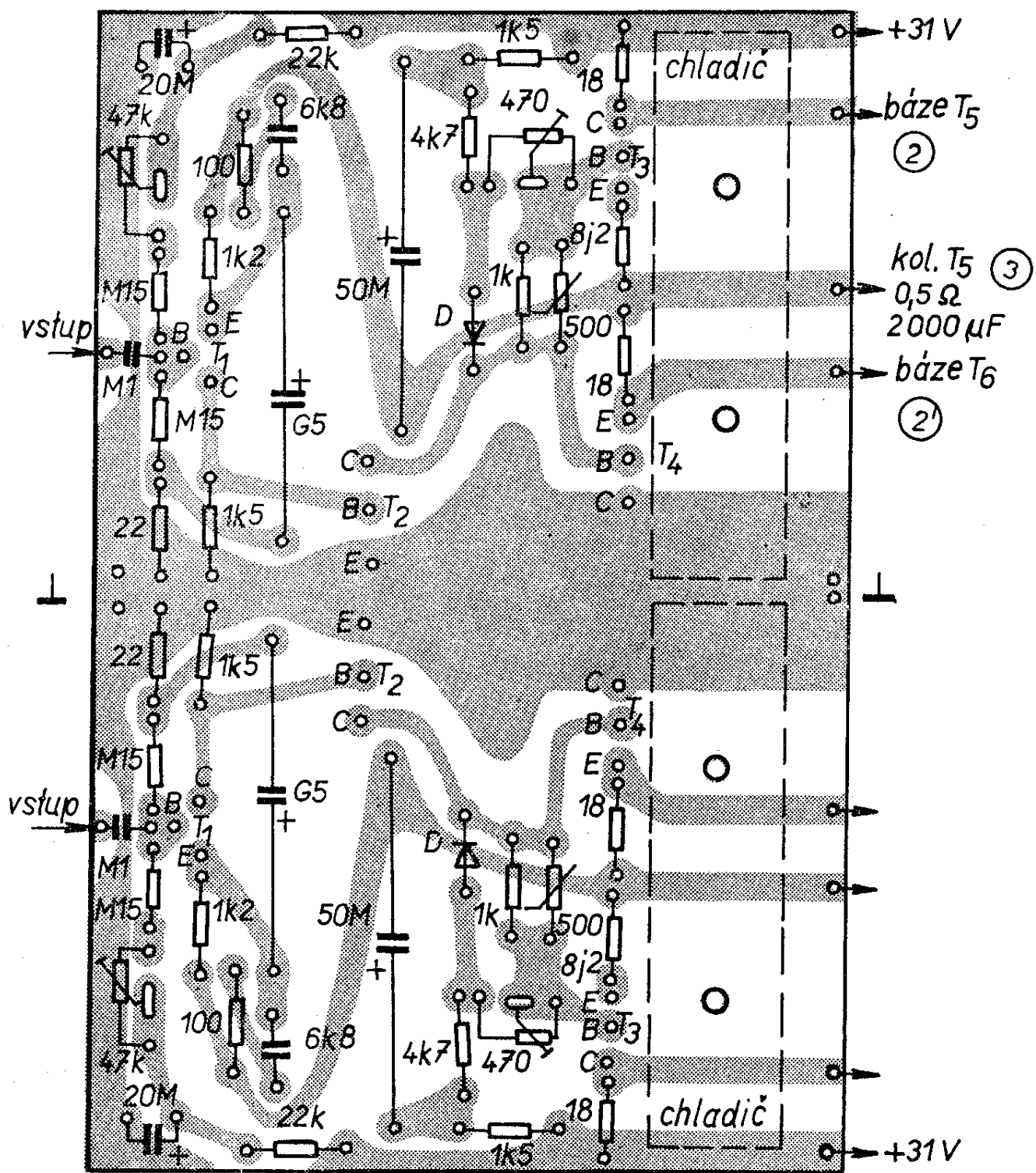
Destička s plošnými spoji Smaragd E 43.

#### Koncový zesilovač 25 W, 31 V

Jak se již i na stránkách tohoto časopisu několikrát zdůrazňovalo, nejvýhodnější je řešit koncové zesilovače s doplňkovými tranzistory. Protože však bohužel nejsou na našem trhu vhodné doplňkové tranzistory pro výkony zesilovače přes 20 W, a protože koncový zesilovač s kře-



Obr. 86. Koncový zesilovač



Obr. 87. Destička s plošnými spoji koncového zesilovače

míkovými tranzistory vyjde neúměrně drahý, použil jsem jediné možné řešení – vstup zesilovače s křemíkovými tranzistory a budicí a koncový stupeň s poměrně levnými germaniovými tranzistory, z nichž navíc doplňkové tranzistory nemusíme párovat, neboť jsou na trhu již párované.

Vlastní zapojení koncového zesilovače je celkem běžné (obr. 86). Pro dobrou stabilitu je vstup zapojen s tranzistory opačné polarity – první tranzistor je typu p-n-p, druhý n-p-n. V kolektoru tranzistoru  $T_1$  je ve větvi zpětné vazby zapojen člen RC, který omezuje horní mezní přenašeny kmitočet na 18 kHz (6,8 nF, 100  $\Omega$ ). Koncový stupeň je tzv. kvazikomplementární, budič je z doplňkových tranzistorů; mezi bázemi tranzistorů budiče je zapojena jednak křemíková dioda, která stabilizuje klidový proud budiče a koncových párovaných tranzistorů při kolísání napájecího napětí a jednak teplotně závislý odpor (termistor), který stabilizuje pracovní podmínky budiče a koncového stupně při změnách teploty. Při konstrukci bývá vhodné (především tehdy, bude-li se zesilovač používat za extrémních podmínek, tj. při teplotě okolí nad 45 °C a na hranici maximálního výkonu) umístit termistor buď na chladič budičů, nebo koncových tranzistorů.

#### Technické údaje

**Napájecí napětí:** 31 V.

**Odebíraný proud:** při výkonu 20 W asi 1 A.

**Výstupní výkon:** 20 W při  $f = 1$  kHz, zkreslení 1 %, při zkreslení větším než 1 % lze odebírat výkon až 35 W.

**Zkreslení:** 0,1 % do výkonu 20 W.

**Vstupní napětí pro vybuzení na 20 W:** 170 mV (zpětná vazba 42 dB).

**Vstupní odpor:** 150 k $\Omega$ .

**Odstup cizích napětí:** 68 dB při 50 mW, 84 dB při 20 W.

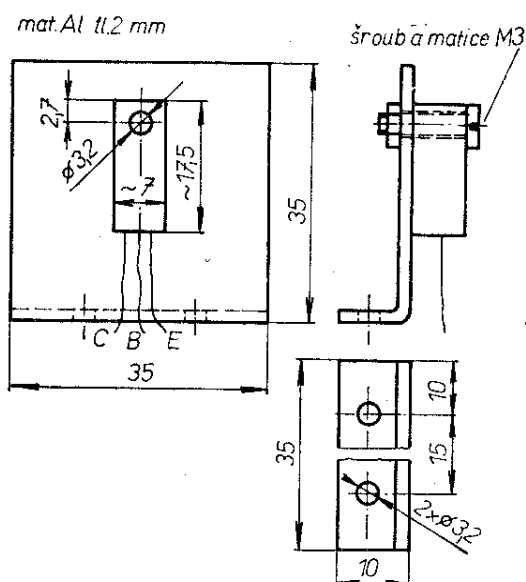
**Odstup hluku:** 70 dB při 50 mW, 90 dB při 20 W.

#### Konstrukční údaje

Zesilovač je konstruován na destičce s plošnými spoji Smaragd E 44 (obr. 87).

Tranzistory budiče jsou na chladiči z hliníkového profilu, jako chladič pro tyto tranzistory postačí však vertikálně postavený hliníkový plech s rozměry podle obr. 88. Koncové tranzistory jsou též na chladiči s 2,75 °C/W. Tomu odpovídají dvě svisle postavené hliníkové desky o rozměrech 165  $\times$  165 mm a tloušťce 3 mm. Lze pochopitelně použít i profilovaný chladič, který potom může mít mnohem menší rozměry.

Při uvádění do chodu nastavíme především klidový proud koncových tranzistorů odporovým trimrem 470  $\Omega$  asi na 30 až 40 mA (bez signálu). Odporovým trimrem 47 k $\Omega$  nastavíme symetrii. Vyzkoušíme činnost ochranné diody a termistoru, případně upravíme velikost paralelního odporu mezi bázemi tranzistorů budičů stupně. Zesilovač uvádíme do chodu samozřejmě tak, že nepoužíváme ihned plné napájecí napětí – zvolíme nejdříve napětí asi 15 V, které postupně zvětšujeme při kontrole odebíraného proudu. S výhodou lze k napájení při uvádění do chodu použít stabilizovaný říditelný zdroj s elektronickou pojistkou. Konstrukce zesilovače je však natolik jednoduchá, že by nemělo dojít při uvádění do chodu k žádným potížím; především také proto, že koncový stupeň je záměrně poněkud poddimenzován (co do výstupního výkonu).



Obr. 88. Chladič pro budičí tranzistory

$$60 \cdot \frac{3}{\pi} R_K$$

## Odporý

## Kondenzátor

## Tranzistory

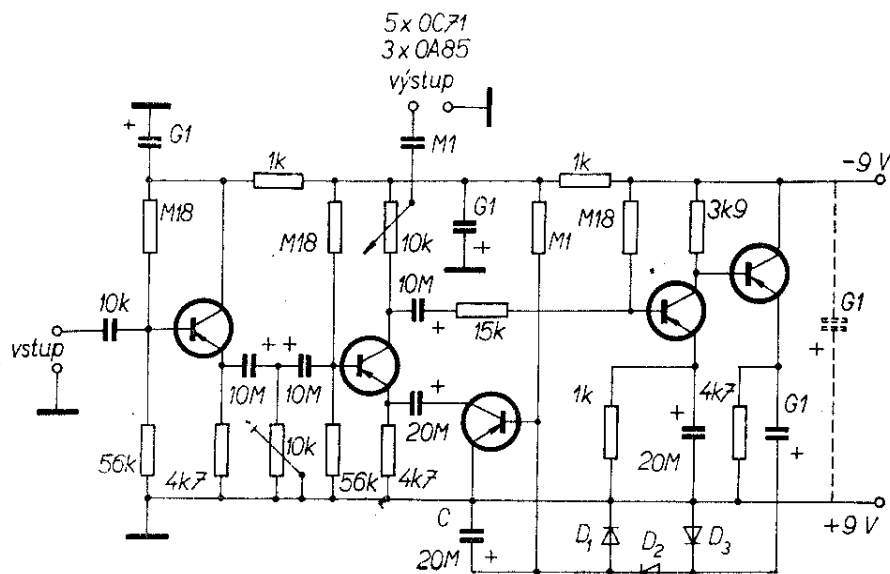
**Dioda**

## Omezovač hovorových „špiček“

dobrou srozumitelnost při komunikaci je však třeba, aby vysílací část zařízení byla buzena pokud možno konstantním signálem tak, aby znělé i neznělé hlásky měly stejnou amplitudu, aby např. znělé hlásky nezpůsobovaly přebuzení některé části vysílače.

Obvod na obr. 90 zabráňuje přemodulování vysílaného signálu hovorovými špičkami; je zapojen mezi mikrofón a mikrofónní vstup vysílače. Má velmi krátkou dobu odezvy (asi 1 ms) i doznívání (asi 100 ms). Velmi obecně by se dalo říci, že pracuje jako kompresor dynamiky a současně jako omezovač – bez vlivu na barvu hlasu totiž vyrovnává amplitudu znělých a neznělých hlásek tak, že řeč, pozorovaná na osciloskopu, nemá výrazné amplitudové špičky ani „díry“. Při provozu se ukázalo, že provoz s tímto omezovačem přináší lepší reporty, a to až o dva stupně proti provozu bez omezovače.

Vstupní tranzistor je zapojen jako emitorový sledovač. Vstup má proto velký odpor, lze tedy připojovat jakékoli zdroje nñ signálu s velkou impedancí. Proměnným odporem 10 kΩ se nastavuje úroveň omezování signálu. Druhý a třetí tranzistor pracují jako zesilovače se společným emitorem. Druhý tranzistor má jako pracovní odpor potenciometr 10 kΩ, jímž se řídí velikost výstupního signálu. Třetí tranzistor je zapojen tak, aby měl maximální zesílení. Čtvrtý tranzistor je opět v zapojení se společným emitorem, pracuje jako napěťový zesilovač. Pátý tranzistor je přímo navázán na předcházející



Obr. 90. Omezovač  
hovorových špiček,  
schéma zapojení  
(typy tranzistorů  
viz text)

stupeň a je zapojen se společným kolektorem. Pracuje jako zesilovač proudu a zdroj s malou výstupní impedancí. Výstupní napětí z jeho emitoru se usměrňuje, čímž se získává stejnosměrné řídicí napětí, ovládající činnost třetího tranzistoru. Dioda  $D_1$  omezuje velikost řídicího napětí asi na 0,2 V.

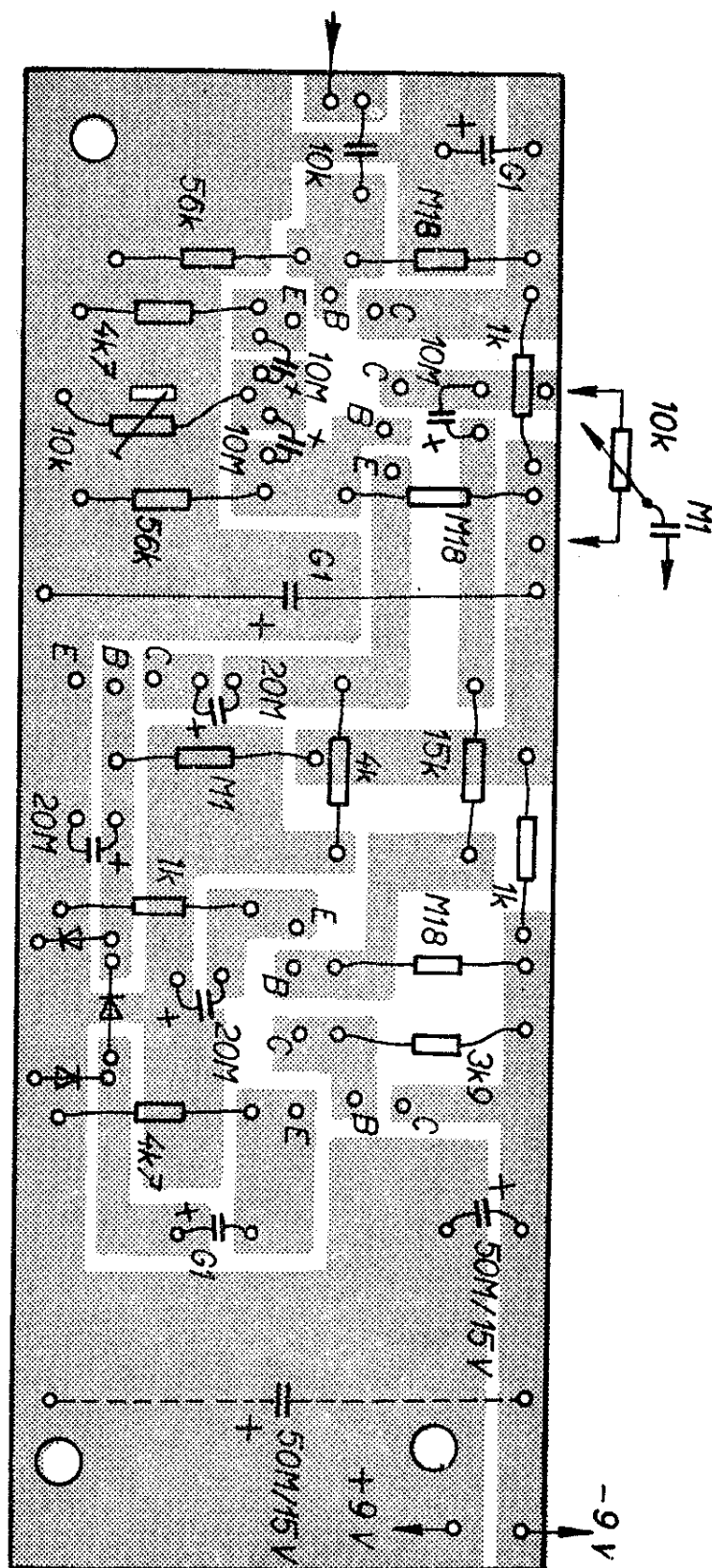
### Uvádění do chodu

Nejdříve při připojení mikrofону nastavíme ovládací prvky na vysílači jako při běžném provozu (SSB, AM). Dále odpojíme mikrofon od vysílače a připojíme ho na vstup omezovače. Výstup omezovače připojíme k vysílači. Připojíme napájecí napětí k omezovači a nastavíme odporový trimr 10 k $\Omega$  na maximální odpor. Zapneme vysílač a nastavíme úroveň výstupního napětí z omezovače potenciometrem 10 k $\Omega$  tak, aby byl vysílač správně vybuzen. Dále již při žádné delší operaci nehýbáme s potenciometrem k řízení výstupního napětí. Nastavíme při běžné hlasitosti řeči úroveň omezování proměnným odporem 10 k $\Omega$ ; měla by být asi 10 až 15 dB. Pak závěrem opravíme nastavení ovládacích prvků na vysílači pro správné vybuzení (je-li třeba).

Při provozu s omezovačem dbáme, aby rušivé hluky ve vysílací místnosti byly co nejmenší, neboť je omezovač zesiluje. Také upravíme vzdálenost mezi ústy a mikrofonem tak, aby nebyl slyšet dech.

Omezovač je na destičce s plošnými spoji (obr. 91), Smaragd E 45. Osazená destička je na obr. 92a; omezovač, připravený k provozu je na obr. 92b.

Všechny součásti jsou běžné, odpory miniaturní nebo i čtvrtwattové, na destičce je dostatek místa. Elektrolytické kondenzátory jsou jednak s jednostrannými vývody (viz obr. 91), jednak běžné s osovými vývody staršího provedení (100  $\mu$ F/15 V, 50  $\mu$ F/15 V), kondenzátor 0,1  $\mu$ F je keramický. K osazení omezovače lze použít jakékoli nf tranzistory, nejlépe OC71; ve vzorku jsem použil jak OC71, tak GC516 a sovětské tranzistory P14, všechny vyhověly velmi dobře. Diody mohou být libovolné germaniové hrotové diody (např. řady NN70, popř. řady GA, např. GA206).



Obr. 91. Destička s plošnými spoji zapojení z obr. 90, Smaragd E 45

## Obsah

### Zajímavá a praktická zapojení 4

#### Napáječe, usměrňovače, řízené zdroje

Stabilizovaný zdroj konstantního proudu . . . . .	2
Měnič napětí 6/12 V na 300 V, 25 W . . . . .	3
Měnič napětí bez transformátoru . . . . .	3
Nabíječka baterií se samočinným vypínáním . . . . .	5
Bipolární nadproudová ochrana Zenerova dioda torchu jinak . . . . .	6
Ochrana motoru proti přetížení . . . . .	8

#### Nf technika

Předzesilovač pro magnetickou přenosku s IO . . . . .	9
Nf zesilovač pro silně proměnné napájecí napětí . . . . .	10
Nf zesilovač s nastavitelným vstupním odporem . . . . .	10
Nf zesilovač pro přenos řeči . . . . .	11
Předzesilovač pro hudební soubory Vibrasonic . . . . .	12
Tranzistorový metronom . . . . .	14

#### Přijímací a vysílací technika

Řízení šířky přenášeného pásma při příjmu na SV . . . . .	15
Kmitočtově modulovaný malý vysílač . . . . .	16
Regenerační přijímač 0,57 až 30 MHz . . . . .	18
Dvoutranzistorový přijímač na sluchátka . . . . .	19
Stereofonní dekodér . . . . .	20

#### Měřicí technika

Kalibrátor pro osciloskop . . . . .	21
Jednoduchý můstek pro měření kapacit . . . . .	23
Přímoukazující měřič LC modálního zapojení . . . . .	24

Přímoukazující měřič kmitočtu do 300 kHz . . . . .	27
Tranzistorový zkoušeč zkratů mezi závity . . . . .	28
Elektronický měřič rychlosti otáčení pro dvoutaktní a čtyřtaktní motory . . . . .	29
Indikátor směru větru . . . . .	30
Měřič průrazného napětí tranzistorů . . . . .	30
Digitální zkoušeč diod . . . . .	33

#### Různě aplikovaná elektronika

Hledač kovových předmětů . . . . .	35
Jiný hledač kovových předmětů . . . . .	36
Hledač kovových předmětů s křemíkovými tranzistory . . . . .	37
Zařízení pro buzení řidičů . . . . .	38
Tranzistorový generátor signálu pilovitého průběhu . . . . .	39
Automatika s tyristorem pro elektronický blesk . . . . .	40
Elektronické ovládání stěračů . . . . .	41
Elektronické blikáče . . . . .	41
Oscilátory sinusových signálů s tranzistory FET . . . . .	42
Tovární zařízení pro dálkové ovládání . . . . .	43

#### Konstrukční část

Nf zesilovač stavebnicově . . . . .	46
Předzesilovač pro magnetickou přenosku . . . . .	46
Předzesilovač pro mikrofon . . . . .	49
Směšovací předzesilovač . . . . .	50
Univerzální zesilovací stupeň . . . . .	51
Oddělovací stupeň . . . . .	53
Aktivní korekční stupeň . . . . .	54
Aktivní filtr „prezenc“ . . . . .	55
Stupeň s potenciometrem pro vyvážení kanálů . . . . .	56
Koncový zesilovač 25 W . . . . .	58
Omezovač hovorových „špiček“ . . . . .	61

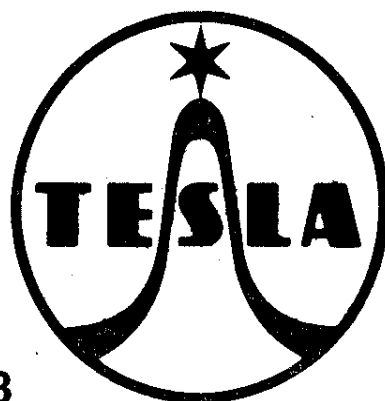
## RADIOVÝ KONSTRUKTÉR

– vydává vydavatelství MAGNET, Praha 1, Vladislavova 26, telefon 234355-7 ● Šéfredaktor ing. František Smolík ● Redakce Praha 2, Lublaňská 57, tel. 223630 ● Redakční rada: K. Bartoš, V. Brzák, ing. J. Čermák, CSc. K. Donát, L. Hlinský, ing. L. Hloušek, A. Hofhans, Z. Hradský, ing. J. T. Hyan, J. Krémárik, ZMS, ing. J. Jaroš, K. Novák, ing. O. Petráček, M. Procházka, ing. J. Vackář, CSc., laureát st. ceny KG., J. Ženíšek ● Ročně vyjde 6 čísel. Cena výtisku 4,50 Kčs, pololetní předplatné 13,50 Kčs, roční předplatné 27, — Kčs ● Rozšiřuje PNS, v jednotkách ozbrojených sil MAGNET – administrace, Praha 1, Vladislavova 26. Objednávky přijímá každá pošta i doručovatel ● Objednávky do zahraničí vyřizuje PNS – vývoz tisku, Jindřišská 14, Praha 1 ● Dohlédací pošta 07 ● Tiskne Naše vojsko, závod 01, Na valech 1, Praha – Dejvice ● Za původnost příspěvku ručí autor. Redakce rukopis vrátí, bude-li vyžádán a bude-li připojena frankovaná obálka se zpětnou adresou ● Toto číslo vyšlo 23. června 1971

© Vydavatelství Magnet Praha

# SOUČÁSTKY PRO AMATÉRY

- PRAHA 1, Martinská 3
- BRNO, Františkánská 7
- OSTRAVA, Gottwaldova 10
- UHERSKÝ BROD, Moravská 92  
(zde též zásilková služba)
- BRATISLAVA, Červenej armády 8

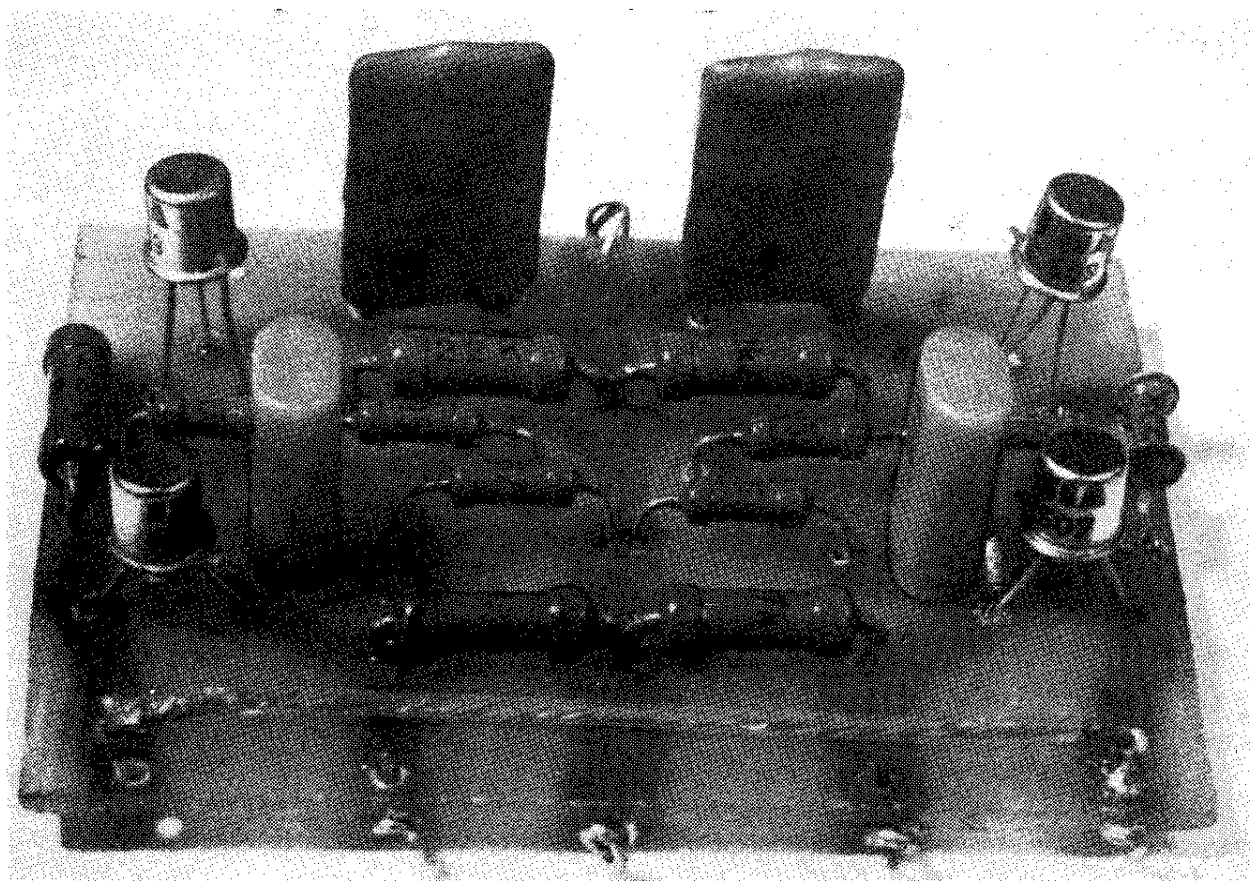


**Tyto prodejny TESLA jsou specializovány na součástky pro radioamatéry. Jinak můžete součástky žádat i v ostatních prodejnách TESLA:**

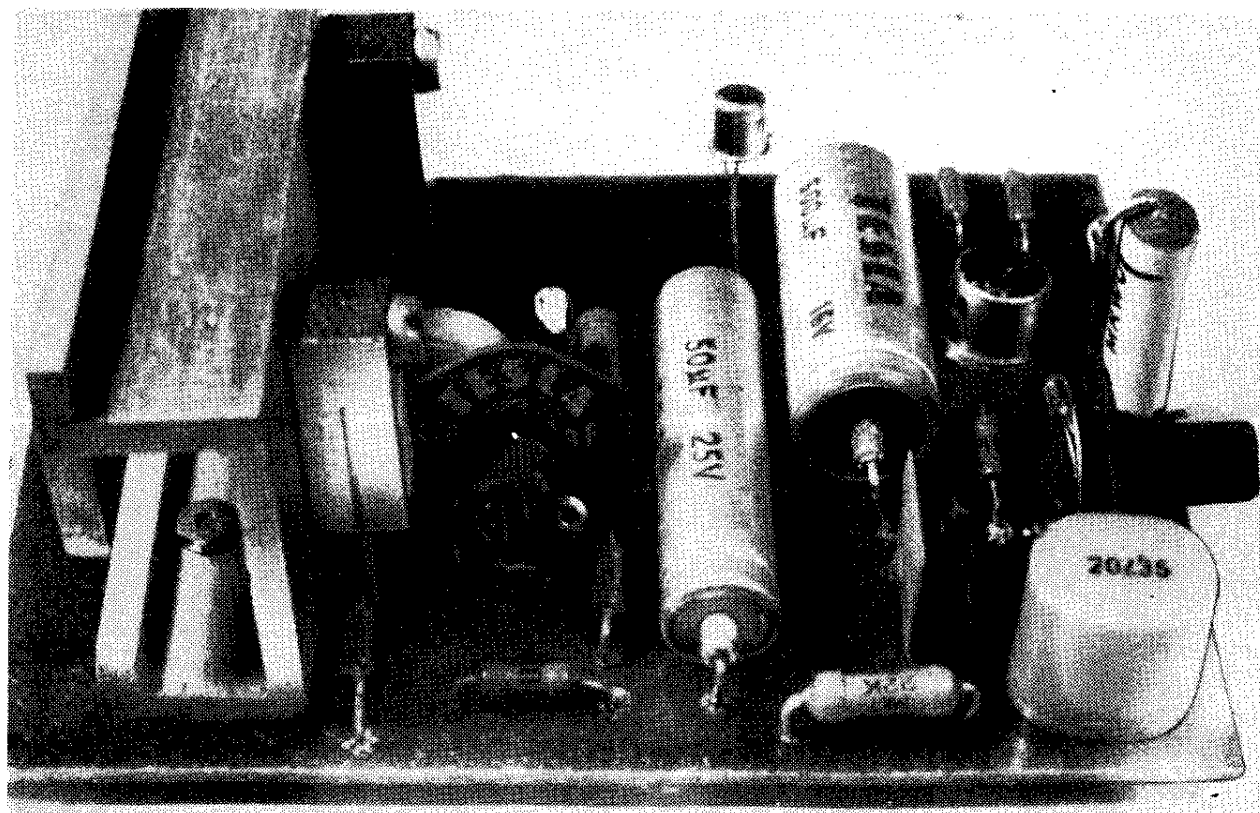
Praha 1, Národní 25, pasáž Metro; Praha 1, Soukenická 3; Praha 2, Slezská 4; Praha 8, Sokolovská 146; Kladno, Čs. armády 590; České Budějovice, Jirovcova 5; Pardubice, Jeremenkova 2371; Ústí n. Lab., Pařížská 19; Děčín, Prokopa Holého 21; Cheb, tř. ČSSP 26; Chomutov, Puchmajerova 2; Liberec, Pražská 142; Jablonec n. Nis., Lidická 8; Teplice, ul. 28. října 858; Jihlava, nám. Míru 66; Prostějov, Žižkovo nám. 10; Havířov VI, Zápotockého 63; Frýdek-Místek, dům služeb, sídl. Riviera; Karviná IV, Čapkovovo nám. 1516; Králíky, nám. ČSA 362; Olomouc, nám. Rudé arm. 21; Hodonín, Gottwaldovo nám. 13.

Trenčín, Ludový háj 3; Bratislava-Pošeň, Borodáčova 96 (velkoobchod); Banská Bystrica, Malinovského 2; Nižná n. Oravou, Dům služeb; Košice-Nové Mesto, Dům služeb Luník I; Kežmarok, Sovietskej armády 50; Michalovce, Dům služeb, II. patro; Prešov, Slovenskej republiky rad 5; Trebišov, Dům služeb.

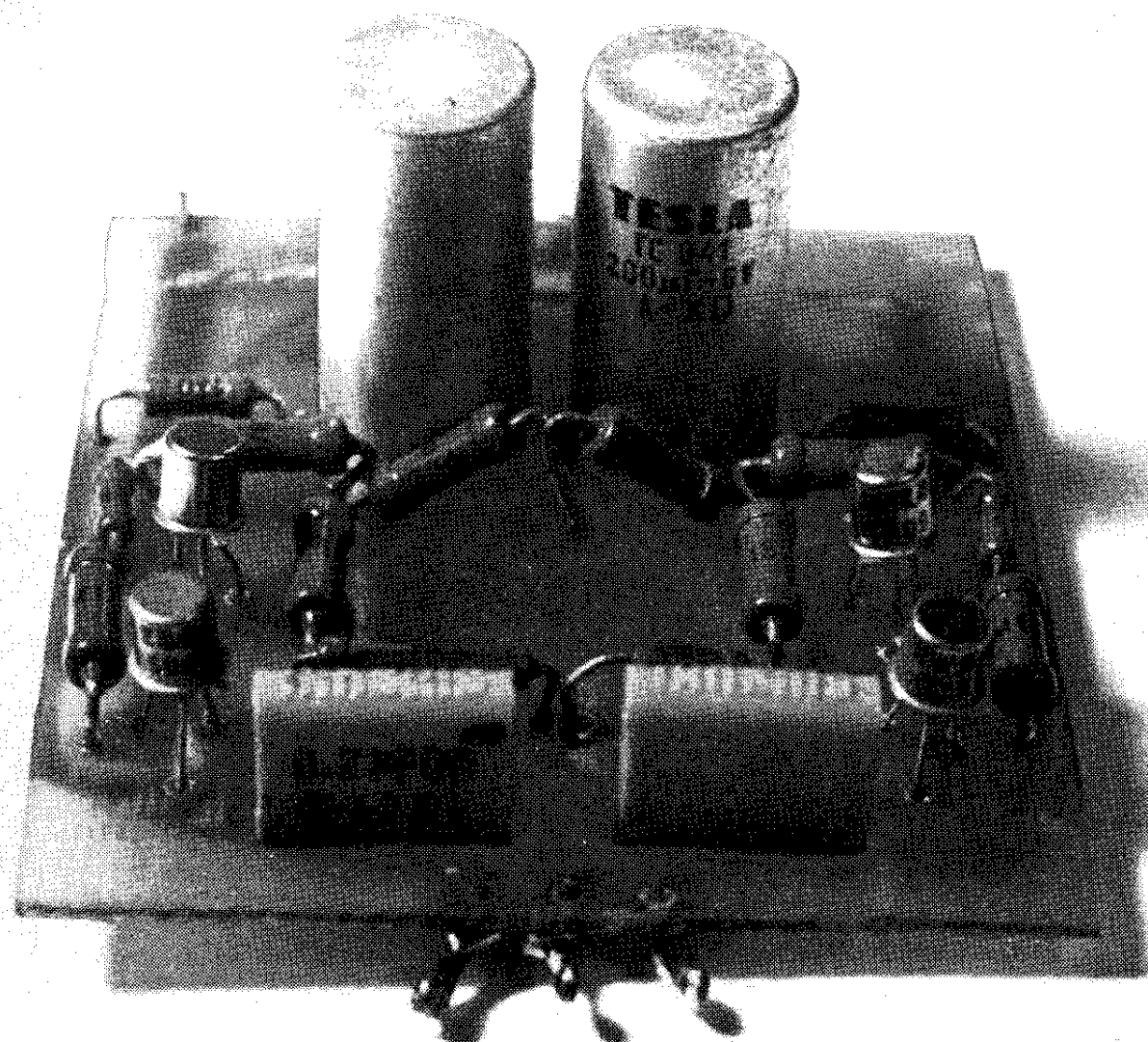




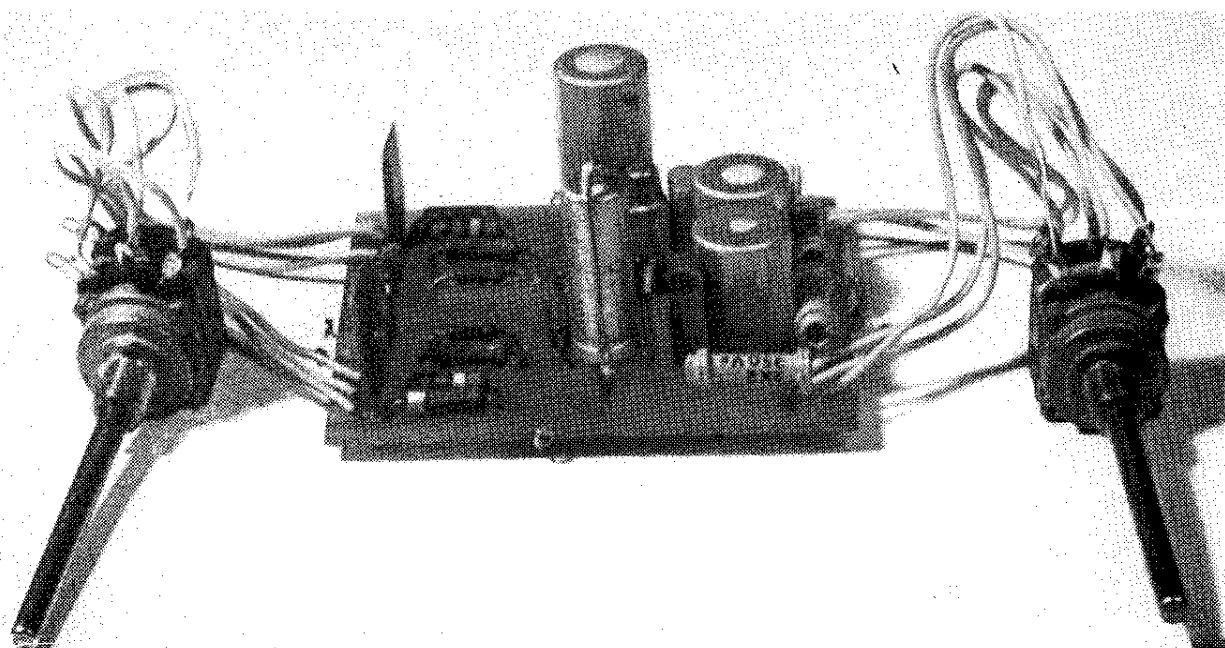
Obr. 77. Osazená destička s plošnými spoji z obr. 76



Obr. 89. Destička z obr. 87, osazená součástkami



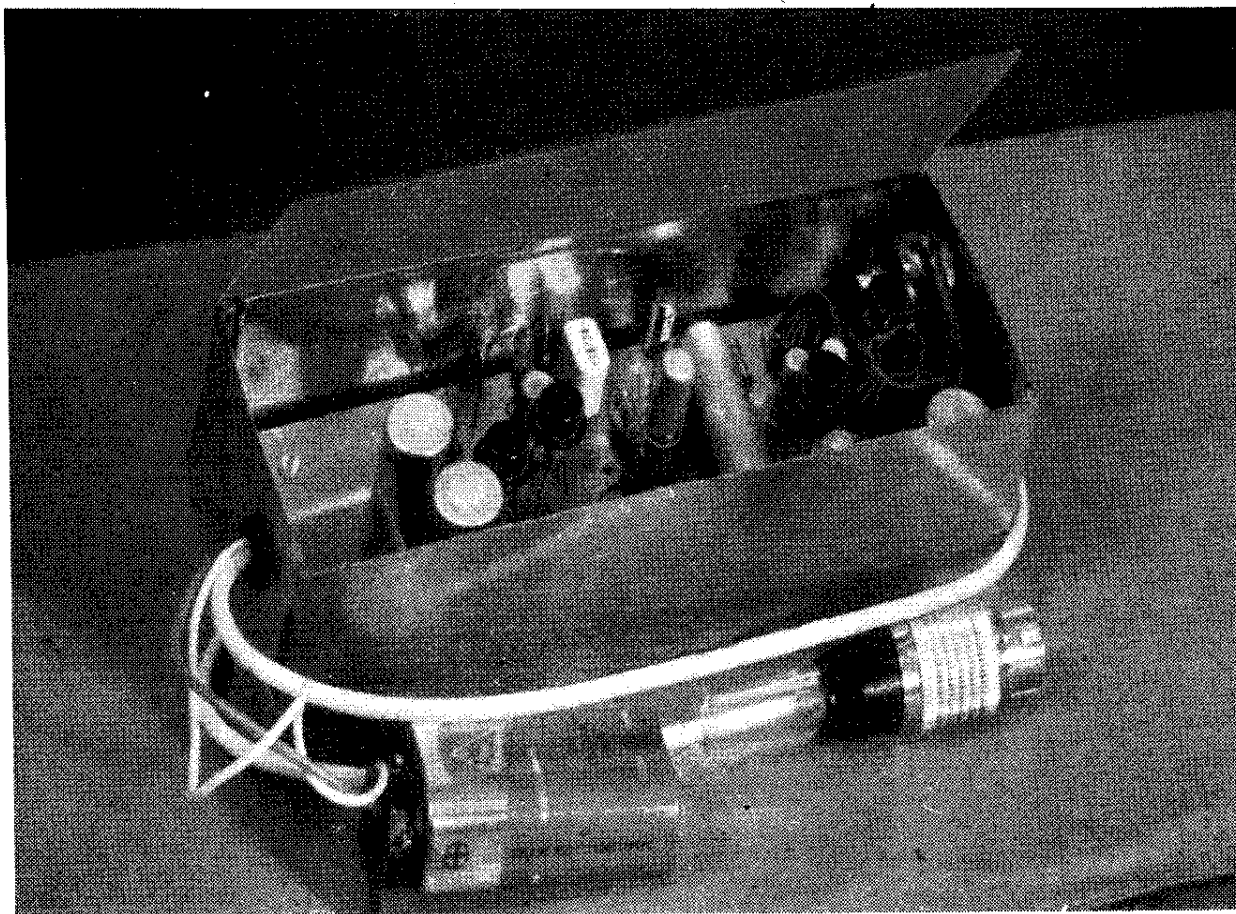
Obr. 74. Osazená destička s plošnými spoji podle obr. 73



Obr. 80. Destička s plošnými spoji z obr. 79, osazená součástkami



*Obr. 92a. Osazená destička s plošnými spoji zapojení z obr. 90*



*Obr. 92b. Zařízení z obr. 90, připravené k provozu*